Моделирование антенн и микроволновых устройств

«Метод конечных разностей во временной области (FDTD)»

Литература

Allen Taflove, Susan C. Hagness

«Computational Electrodynamics: The Finite-Difference Time-Domain Method»

Литература

John B. Schneider.
Understanding the Finite-Difference Time-Domain Method

http://www.eecs.wsu.edu/~schneidj/ufdtd/

Материалы к лекциям

Исходные тексты программ:

https://github.com/Jenyay/modelling

Уравнения Максвелла

$$rot \mathbf{H} = \frac{\partial \mathbf{D}}{\partial t} + \mathbf{j}$$

$$rot \mathbf{E} = -\frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t}$$

$$div \mathbf{D} = \rho$$

$$div \mathbf{B} = 0$$

$$\mathbf{j} = \sigma(\mathbf{E} + \mathbf{E}_{cT}) =$$

$$= \sigma \mathbf{E} + \mathbf{j}_{cT}$$

$$\mathbf{D} = \varepsilon \varepsilon_0 \mathbf{E}$$

$$\mathbf{B} = \mu \mu_0 \mathbf{H}$$

$$\operatorname{rot} \mathbf{F} = \begin{vmatrix} \mathbf{X}_{0} & \mathbf{y}_{0} & \mathbf{Z}_{0} \\ \frac{\partial}{\partial x} & \frac{\partial}{\partial y} & \frac{\partial}{\partial z} \\ F_{x} & F_{y} & F_{z} \end{vmatrix}$$

$$\operatorname{div} \mathbf{F} = \frac{\partial F_{x}}{\partial x} + \frac{\partial F_{y}}{\partial y} + \frac{\partial F_{z}}{\partial z}$$

Оператор набла (▽) или оператор Гамильтона

$$\nabla \equiv \mathbf{x_0} \frac{\partial}{\partial x} + \mathbf{y_0} \frac{\partial}{\partial y} + \mathbf{z_0} \frac{\partial}{\partial z}$$

Свойства оператора набла (▽)

$$\nabla \varphi = \mathbf{x_0} \frac{\partial \varphi}{\partial x} + \mathbf{y_0} \frac{\partial \varphi}{\partial y} + \mathbf{z_0} \frac{\partial \varphi}{\partial z} = ?$$

ф - скалярное поле

$$\nabla \varphi = \mathbf{x_0} \frac{\partial \varphi}{\partial x} + \mathbf{y_0} \frac{\partial \varphi}{\partial y} + \mathbf{z_0} \frac{\partial \varphi}{\partial z} = \operatorname{grad} \varphi$$

ф - скалярное поле

$$\nabla \cdot \mathbf{a} = \nabla_x a_x + \nabla_y a_y + \nabla_z a_z = \frac{\partial a_x}{\partial x} + \frac{\partial a_y}{\partial y} + \frac{\partial a_z}{\partial z} = ?$$

а — векторное поле

Свойства оператора набла (▽)

$$\nabla \cdot \mathbf{a} = \nabla_x a_x + \nabla_y a_y + \nabla_z a_z =$$

$$= \frac{\partial a_x}{\partial x} + \frac{\partial a_y}{\partial y} + \frac{\partial a_z}{\partial z} = \operatorname{div} \mathbf{a}$$

а — векторное поле

Свойства оператора набла (▽)

$$\nabla \times \mathbf{a} = \begin{vmatrix} \mathbf{x_0} & \mathbf{y_0} & \mathbf{z_0} \\ \frac{\partial}{\partial x} & \frac{\partial}{\partial y} & \frac{\partial}{\partial z} \\ a_x & a_y & a_z \end{vmatrix} = \operatorname{rot} \mathbf{a}$$

а — векторное поле

Уравнения Максвелла

$$\nabla \times \mathbf{H} = \frac{\partial \mathbf{D}}{\partial t} + \mathbf{j}$$

$$\nabla \times \mathbf{E} = -\frac{\partial \mathbf{B}}{\partial t}$$

$$\nabla \cdot \mathbf{D} = \rho$$

$$\nabla \cdot \mathbf{B} = 0$$

$$\mathbf{j} = \sigma(\mathbf{E} + \mathbf{E}_{cT}) =$$

$$= \sigma \mathbf{E} + \mathbf{j}_{cT}$$

$$\mathbf{D} = \varepsilon \varepsilon_0 \mathbf{E}$$

$$\mathbf{B} = \mu \mu_0 \mathbf{H}$$

$$\nabla \times \mathbf{F} = \operatorname{rot} \mathbf{F}$$

$$\nabla \cdot \mathbf{F} = \operatorname{div} \mathbf{F}$$

Одномерный метод FDTD

FDTD. Одномерный случай. Закон Ампера

Пусть поле может меняться только вдоль оси x, а $\mathbf{j} = 0$

$$\varepsilon \varepsilon_0 \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t} = \nabla \times \mathbf{H} =$$

$$= \begin{vmatrix} \mathbf{x_0} & \mathbf{y_0} & \mathbf{z_0} \\ \frac{\partial}{\partial x} & 0 & 0 \\ H_x & H_y & H_z \end{vmatrix} = \mathbf{x_0} \cdot 0 - \mathbf{y_0} \frac{\partial H_z}{\partial x} + \mathbf{z_0} \frac{\partial H_y}{\partial x}$$

FDTD. Одномерный случай. Закон Фарадея

Пусть поле может меняться только вдоль оси x, а $\mathbf{j} = 0$

$$-\mu \mu_0 \frac{\partial \mathbf{H}}{\partial t} = \nabla \times \mathbf{E} =$$

$$= \begin{vmatrix} \mathbf{x_0} & \mathbf{y_0} & \mathbf{z_0} \\ \frac{\partial}{\partial x} & 0 & 0 \\ E_x & E_y & E_z \end{vmatrix} = \mathbf{x_0} \cdot 0 - \mathbf{y_0} \frac{\partial E_z}{\partial x} + \mathbf{z_0} \frac{\partial E_y}{\partial x}$$

Объединяем предыдущие уравнения

$$\varepsilon \varepsilon_0 \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t} = -\mathbf{y_0} \frac{\partial H_z}{\partial x} + \mathbf{z_0} \frac{\partial H_y}{\partial x}$$

$$-\mu \mu_0 \frac{\partial \mathbf{H}}{\partial t} = -\mathbf{y_0} \frac{\partial E_z}{\partial x} + \mathbf{z_0} \frac{\partial E_y}{\partial x}$$

$$\mathbf{x_0} \, \varepsilon \, \varepsilon_0 \frac{\partial E_x}{\partial t} + \mathbf{y_0} \varepsilon \, \varepsilon_0 \frac{\partial E_y}{\partial t} + \mathbf{z_0} \varepsilon \, \varepsilon_0 \frac{\partial E_z}{\partial t} = -\mathbf{y_0} \frac{\partial H_z}{\partial x} + \mathbf{z_0} \frac{\partial H_y}{\partial x}$$

$$-\mathbf{x}_{\mathbf{0}}\mu\mu_{0}\frac{\partial H_{x}}{\partial t}-\mathbf{y}_{\mathbf{0}}\mu\mu_{0}\frac{\partial H_{y}}{\partial t}-\mathbf{z}_{\mathbf{0}}\mu\mu_{0}\frac{\partial H_{z}}{\partial t}=-\mathbf{y}_{\mathbf{0}}\frac{\partial E_{z}}{\partial x}+\mathbf{z}_{\mathbf{0}}\frac{\partial E_{y}}{\partial x}$$

Или в скалярном виде:

$$\mu \mu_0 \frac{\partial H_y}{\partial t} = \frac{\partial E_z}{\partial x}$$

$$-\mu\mu_0 \frac{\partial H_z}{\partial t} = \frac{\partial E_y}{\partial x}$$

$$\varepsilon \varepsilon_0 \frac{\partial E_z}{\partial t} = \frac{\partial H_y}{\partial x}$$

$$\varepsilon \varepsilon_0 \frac{\partial E_y}{\partial t} = -\frac{\partial H_z}{\partial x}$$

Пусть существуют только E_{z} и H_{y} компоненты поля

$$\mu \mu_0 \frac{\partial H_y}{\partial t} = \frac{\partial E_z}{\partial x}$$

$$\varepsilon \varepsilon_0 \frac{\partial E_z}{\partial t} = \frac{\partial H_y}{\partial x}$$

Численный расчет производной функции

Производная функции

$$f'(x_0) = \lim_{\Delta x \to 0} \frac{f(x_0 + \Delta x) - f(x_0)}{\Delta x}$$

Правая разностная схема для численного дифференцирования

$$f'(x_0) = \frac{f(x_0 + \delta) - f(x_0)}{\delta} + O(\delta)$$

 $O(\delta)$ — погрешность вычислений

Ряд Тейлора

$$f(x) = \sum_{n=0}^{\infty} f^{(n)}(x_0) \frac{(x - x_0)^n}{n!} =$$

$$= f(x_0) + f'(x_0)(x - x_0) + \frac{f''(x_0)(x - x_0)^2}{2!} + \dots + \frac{f^{(n)}(x_0)(x - x_0)^n}{n!} + R_n$$

$$R_{n} = \frac{f^{(n+1)}(\xi)(x - x_{0})^{(n+1)}}{(n+1)!}, x_{0} < \xi < x$$

Разложим функцию f(x) в ряд Тейлора вблизи точки x_0 со смещением δ $x=x_0+\delta$

$$f(x_0+\delta)=f(x_0)+\delta f'(x_0)+\frac{1}{2!}\delta^2 f''(x_0)+\frac{1}{3!}\delta^3 f'''(x_0)+...,$$

Выражаем $f'(x_0)$:

$$f'(x_0) = \frac{f(x_0 + \delta) - f(x_0)}{\delta} - \frac{1}{2}\delta f''(x_0) - \frac{1}{6}\delta^2 f'''(x_0) - \dots,$$

$$O(\delta) = -\left(\frac{1}{2}\delta f''(x_0) + \dots\right)$$

Погрешность сравнима с δ.

Разложим функцию f(x) в ряд Тейлора вблизи точки x_0 со смещением $\pm \delta/2$

$$x = x_0 \pm \frac{\delta}{2}, \quad x - x_0 = \pm \frac{\delta}{2}$$

$$f(x_0 + \frac{\delta}{2}) = f(x_0) + \frac{\delta}{2} f'(x_0) + \frac{1}{2!} (\frac{\delta}{2})^2 f''(x_0) + \frac{1}{3!} (\frac{\delta}{2})^3 f'''(x_0) + \dots,$$

$$f\left(x_{0}-\frac{\delta}{2}\right)=f(x_{0})-\frac{\delta}{2}f'(x_{0})+\frac{1}{2!}\left(\frac{\delta}{2}\right)^{2}f''(x_{0})-\frac{1}{3!}\left(\frac{\delta}{2}\right)^{3}f'''(x_{0})+\dots,$$

Вычтем первое выражение из второго

$$f\left(x_{0}+\frac{\delta}{2}\right)-f\left(x_{0}-\frac{\delta}{2}\right)=\delta f'(x_{0})+\frac{2}{3!}\left(\frac{\delta}{2}\right)^{3}f'''(x_{0})+...,$$

Вычтем первое выражение из второго

$$f\left(x_0 + \frac{\delta}{2}\right) - f\left(x_0 - \frac{\delta}{2}\right) = \delta f'(x_0) + \frac{2}{3!} \left(\frac{\delta}{2}\right)^3 f'''(x_0) + \dots,$$

Поделим левую и правую части на δ

$$\frac{f(x_0 + \frac{\delta}{2}) - f(x_0 - \frac{\delta}{2})}{\delta} = f'(x_0) + \frac{1}{3!} \frac{\delta^2}{2^2} f'''(x_0) + \dots,$$

Центральная конечно-разностная схема

$$f'(x_0) = \frac{f\left(x_0 + \frac{\delta}{2}\right) - f\left(x_0 - \frac{\delta}{2}\right)}{\delta} + O(\delta^2)$$

Отбрасываем $O(\delta^2)$

$$f'(x_0) \approx \frac{f\left(x_0 + \frac{\delta}{2}\right) - f\left(x_0 - \frac{\delta}{2}\right)}{\delta}$$

Погрешность сравнима с δ^2 .

Одномерный метод FDTD

Дискретизация

$$E_z(x, t) = E_z(m\Delta x, q\Delta t) = E_z^q[m]$$

$$H_{y}(x, t) = H_{y}(m\Delta x, q\Delta t) = H_{y}^{q}[m]$$

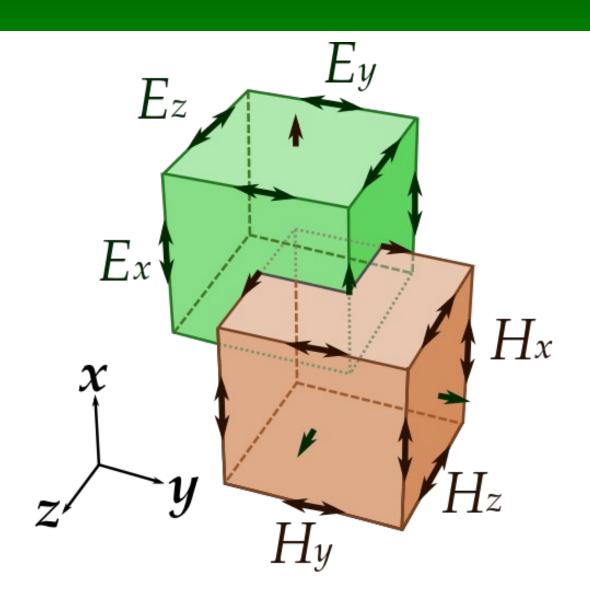
 Δx — пространственное смещение

 Δt — временное смещение

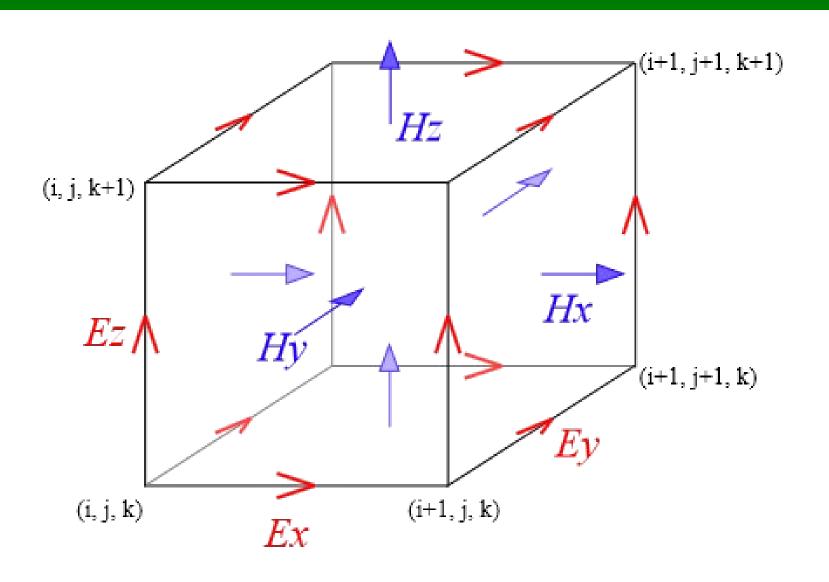
т — пространственный шаг

q — временной шаг

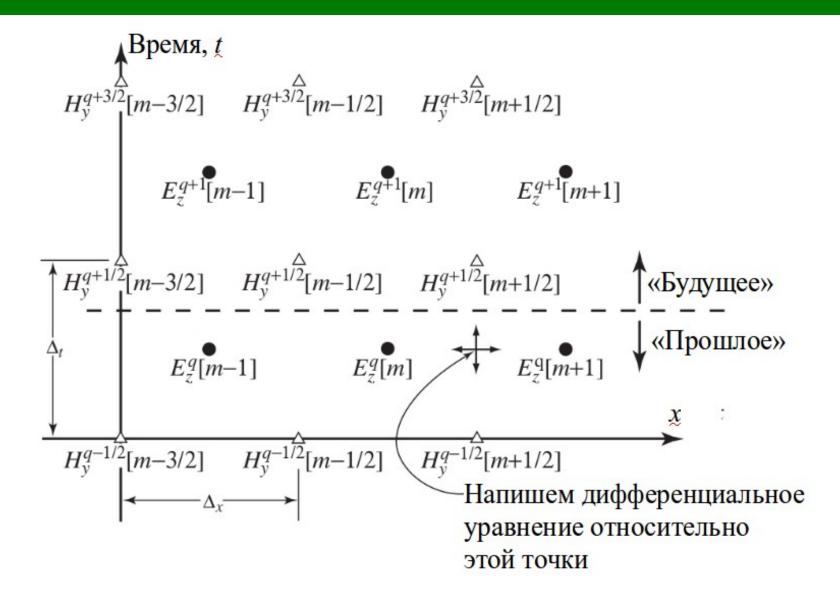
Трехмерная ячейка для метода FDTD



Ячейка для метода FDTD



Пространственно-временная сетка для одномерного случая



Переходим к конечным разностям. Закон Фарадея

$$\mu \mu_0 \frac{\partial H_y}{\partial t} \bigg|_{(m+1/2)\Delta x, q\Delta t} = \frac{\partial E_z}{\partial x} \bigg|_{(m+1/2)\Delta x, q\Delta t}$$

Переходим к конечным разностям. Закон Фарадея

$$\mu \mu_0 \frac{H_y^{q+1/2}[m+1/2] - H_y^{q-1/2}[m+1/2]}{\Delta_t} =$$

$$=\frac{E_z^q[m+1]-E_z^q[m]}{\Delta_x}$$

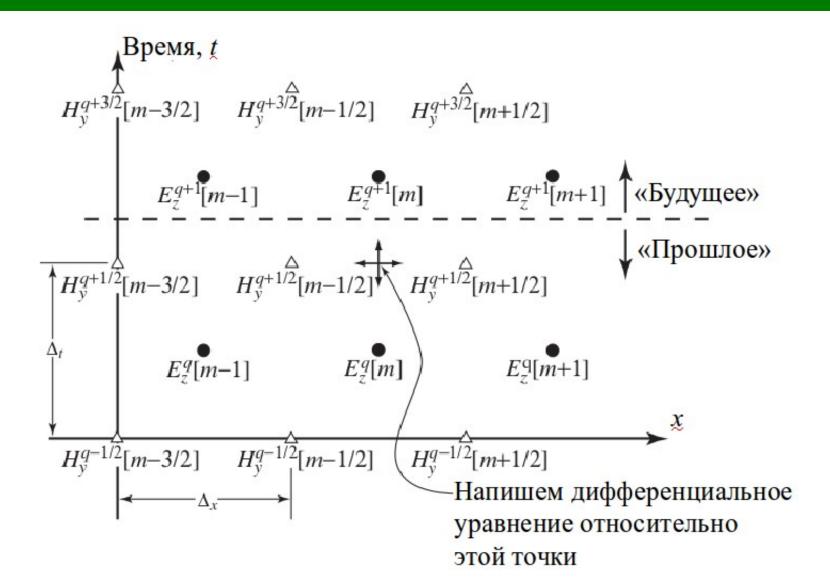
Переходим к конечным разностям. Закон Фарадея

Из предыдущего уравнения

$$H_y^{q+1/2}[m+1/2]=$$

$$=H_{y}^{q-1/2}[m+1/2]+\frac{\Delta_{t}}{\mu\mu_{0}\Delta_{x}}\left(E_{z}^{q}[m+1]-E_{z}^{q}[m]\right)$$

Пространственно-временная сетка для одномерного случая



Переходим к конечным разностям. Закон Ампера

$$\varepsilon \varepsilon_0 \frac{\partial E_z}{\partial t} \bigg|_{m \Delta x, (q+1/2)\Delta t} = \frac{\partial H_y}{\partial x} \bigg|_{m \Delta x, (q+1/2)\Delta t}$$

Переходим к конечным разностям. Закон Ампера

$$\varepsilon \varepsilon_0 \frac{E_z^{q+1}[m] - E_z^q[m]}{\Delta_t} =$$

$$=\frac{H_{y}^{q+1/2}[m+1/2]-H_{y}^{q+1/2}[m-1/2]}{\Delta_{x}}$$

Переходим к конечным разностям. Закон Ампера

Из предыдущего уравнения

$$E_{z}^{q+1}[m] =$$

$$= E_{z}^{q}[m] + \frac{\Delta_{t}}{\epsilon \epsilon_{0} \Delta_{x}} \left(H_{y}^{q+1/2}[m+1/2] - H_{y}^{q+1/2}[m-1/2] \right)$$

Переходим к конечным разностям

$$H_y^{q+1/2}[m+1/2]=$$

$$=H_{y}^{q-1/2}[m+1/2]+\frac{\Delta_{t}}{\mu\mu_{0}\Delta_{x}}\left(E_{z}^{q}[m+1]-E_{z}^{q}[m]\right)$$

$$E_z^{q+1}[m]=$$

$$= E_{z}^{q}[m] + \frac{\Delta_{t}}{\varepsilon \varepsilon_{0} \Delta_{x}} \left(H_{y}^{q+1/2}[m+1/2] - H_{y}^{q+1/2}[m-1/2] \right)$$

Критерий устойчивости Куранта-Фридриха-Леви

$$v_{max} \Delta_t \leqslant \frac{1}{\sqrt{\Delta_x^{-2} + \Delta_y^{-2} + \Delta_z^{-2}}}$$

$$v_{max} = \frac{c}{\sqrt{\epsilon_{min} \mu_{min}}}$$

Если
$$\Delta_x = \Delta_y = \Delta_z = \Delta$$

$$v_{max} \Delta_t \leq \frac{\Delta}{\sqrt{N}}$$

N — размерность пространства (N = 1, 2, 3)

Критерий устойчивости для одномерной задачи

 $c\Delta_t$ — максимальное расстояние, которое может пройти волна за один временной шаг Δ_t в вакууме.

Число Куранта
$$S_{c} = c\Delta_{t} / \Delta_{x}$$

Условие устойчивости

$$c\Delta_t \leq \Delta_x$$

ИЛИ

$$S_c \leq 1$$

Коэффициенты в конечноразностной схеме

$$H_{y}^{q+1/2}[m+1/2] =$$

$$= H_{y}^{q-1/2}[m+1/2] + \frac{\Delta_{t}}{\mu \mu_{0} \Delta_{x}} (E_{z}^{q}[m+1] - E_{z}^{q}[m])$$

$$E_{z}^{q+1}[m] = \\ = E_{z}^{q}[m] + \frac{\Delta_{t}}{\varepsilon \varepsilon_{0} \Delta_{x}} \left(H_{y}^{q+1/2}[m+1/2] - H_{y}^{q+1/2}[m-1/2] \right)$$

Коэффициенты в конечно-разностной схеме

$$\frac{1}{\mu \mu_0} \frac{\Delta_t}{\Delta_x} = \frac{1}{\mu \mu_0} \sqrt{\frac{\epsilon_0 \mu_0}{\epsilon_0 \mu_0}} \Delta_x = \frac{1}{\mu} \sqrt{\frac{\epsilon_0}{\mu_0}} \frac{c \Delta_t}{\Delta_x} = \frac{1}{\mu W_0} S_c$$

$$W_0 = \sqrt{\mu_0/\epsilon_0}$$

- волновое сопротивление свободного пространства

$$c = \frac{1}{\sqrt{\mu_0 \varepsilon_0}}$$

- скорость света в вакууме

$$\mu_0 = 4\pi \cdot 10^{-7} \ \Gamma_{\text{H/M}}$$
 $\varepsilon_0 = 1 / (\mu_0 c^2) = 8.85 \cdot 10^{-12} \ \Phi/\text{M}$

Коэффициенты в конечноразностной схеме

$$\frac{1}{\varepsilon \varepsilon_0} \frac{\Delta_t}{\Delta_x} = \frac{1}{\varepsilon \varepsilon_0} \sqrt{\frac{\varepsilon_0 \mu_0}{\varepsilon_0 \mu_0}} \Delta_x = \frac{1}{\varepsilon} \sqrt{\frac{\mu_0}{\varepsilon_0}} \frac{c \Delta_t}{\Delta_x} = \frac{W_0}{\varepsilon} S_c$$

$$W_0 = \sqrt{\mu_0/\epsilon_0}$$

$$c = \frac{1}{\sqrt{\mu_0 \varepsilon_0}}$$

 волновое сопротивление свободного пространства

- скорость света в вакууме

Коэффициенты в конечноразностной схеме

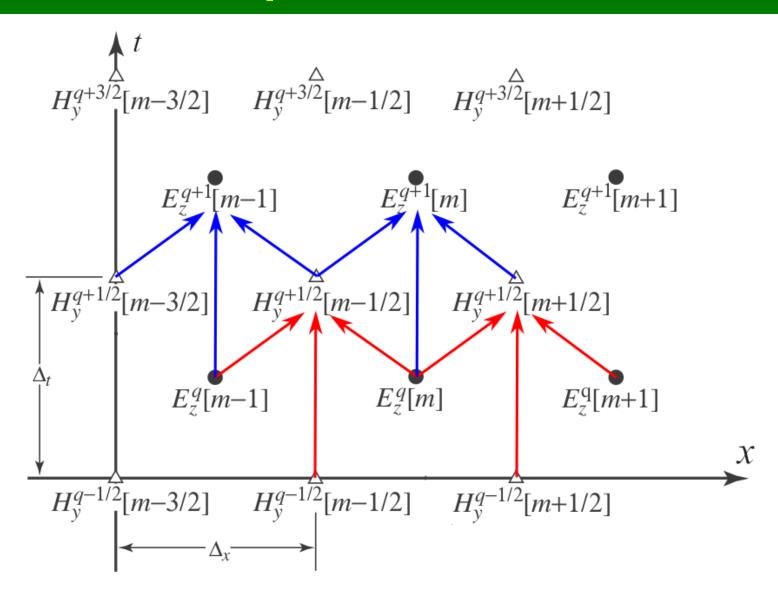
$$H_y^{q+1/2}[m+1/2] =$$

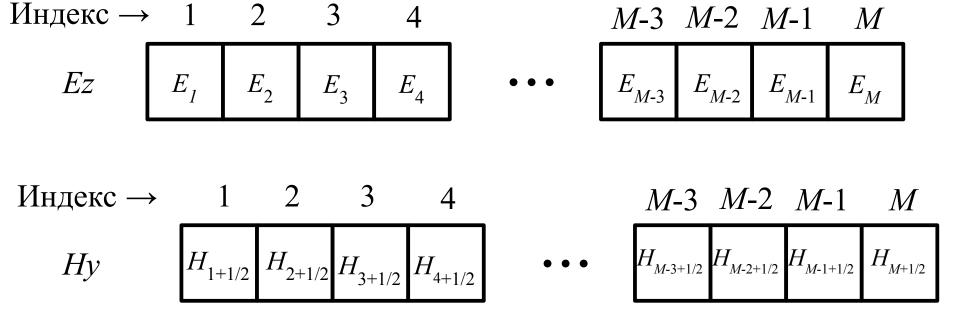
$$=H_{y}^{q-1/2}[m+1/2]+(E_{z}^{q}[m+1]-E_{z}^{q}[m])\frac{1}{\mu W_{0}}S_{c}$$

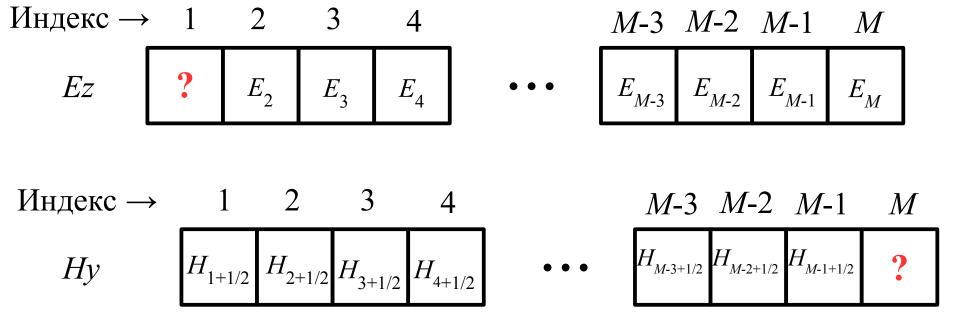
$$E_z^{q+1}[m] =$$

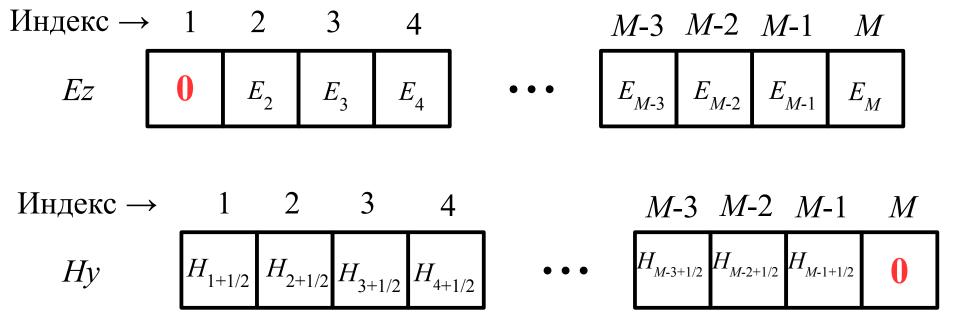
$$= E_z^q[m] + \left(H_y^{q+1/2}[m+1/2] - H_y^{q+1/2}[m-1/2]\right) \frac{W_0}{\varepsilon} S_c$$

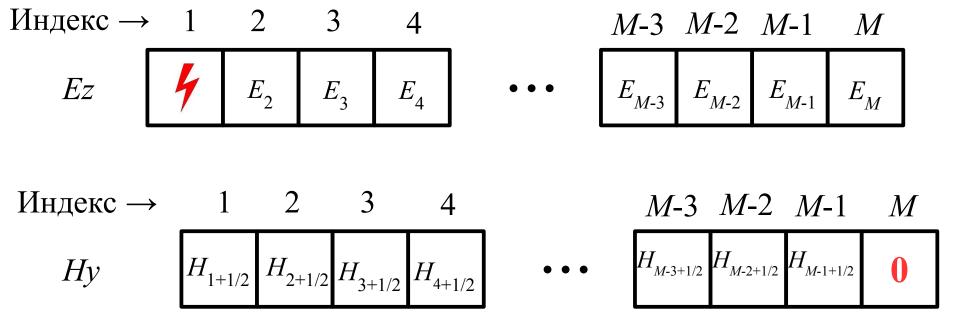
Расчет полей H_y и E_z в одномерном методе FDTD











Источник в разностной схеме

$$f(t) = f(q \Delta_t) = e^{-\left(\frac{q \Delta_t - 30 \Delta_t}{10 \Delta_t}\right)^2} = e^{-\left(\frac{q - 30}{10}\right)^2} = f[q]$$

Схема алгоритма FDTD

```
Начало.
```

Задание начальных условий E_z^0 , $H_y^{1/2}$.

Цикл по времени t = 1...maxTime.

Цикл по пространству m = 1...maxSize - 1. Расчет $H_v^{q+1/2}$.

Цикл по пространству m = 2...maxSize. Pacчет E_{z}^{q+1} .

Ввод поля с помощью источников возбуждения. Вывод результатов.

Конец.

Реализация одномерного FDTD в MATLAB

Распространение импульса в свободном пространстве.

«Жесткий» источник.

Число Куранта равно 1.

```
fdtd_first_version_01.m
fdtd_first_version_02.m
fdtd_first_version_03.m
fdtd_first_version_04.m
```

Измерение скорости распространения волны

Отображение компонент поля Е и Н

Достоверность расчета

- Скорость распространение волны в вакууме равна скорости света.
- Коэффициент отражения электрической компоненты поля от РЕС равен -1.
- Коэффициент отражения электрической компоненты поля от PMC равен +1.
- Коэффициент отражения магнитной компоненты поля от РЕС равен +1.
- Коэффициент отражения магнитной компоненты поля от РМС равен -1.

«Жесткий» источник внутри области моделирования

Аддитивный («мягкий») источник

Аддитивный источник

$$\nabla \times \mathbf{H} = \varepsilon \varepsilon_0 \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t} + \mathbf{j}$$

ИЛИ

$$\frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t} = \frac{1}{\varepsilon \, \varepsilon_0} \, \nabla \times \mathbf{H} - \frac{1}{\varepsilon \, \varepsilon_0} \, \mathbf{j}$$

Аддитивный источник в разностной схеме

$$E_z^{q+1}[m] =$$

$$= E_{z}^{q}[m] + \frac{\Delta_{t}}{\varepsilon \varepsilon_{0} \Delta_{x}} \left(H_{y}^{q+1/2}[m+1/2] - H_{y}^{q+1/2}[m-1/2] \right) -$$

$$-\frac{\Delta_t}{\varepsilon \varepsilon_0} j_z^{q+1/2} [m]$$

Аддитивный источник в разностной схеме

$$E_{z}^{q+1}[m] = E_{z}^{q}[m] + \frac{\Delta_{t}}{\varepsilon \varepsilon_{0} \Delta_{x}} \left(H_{y}^{q+1/2}[m+1/2] - H_{y}^{q+1/2}[m-1/2] \right)$$

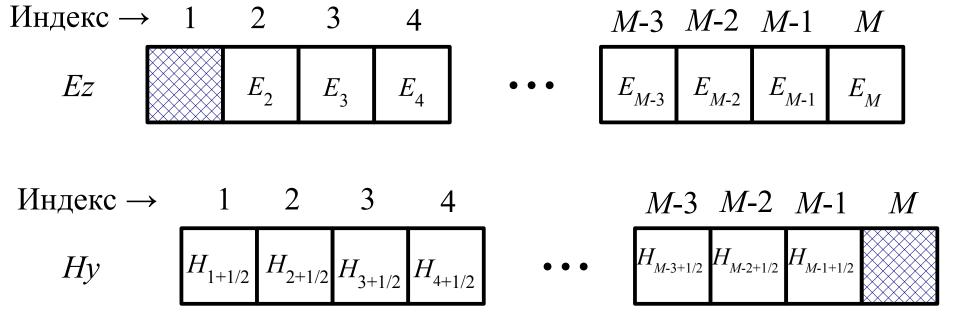
$$E_{z}^{q+1}[m] = E_{z}^{q+1}[m] - \frac{\Delta_{t}}{\epsilon \epsilon_{0}} j_{z}^{q+1/2}[m]$$

ИЛИ

$$E_z^{q+1}[m] = E_z^{q+1}[m] + E_{z cm}^{q+1}[m]$$

Демонстрация аддитивного источника

Простейшие поглощающие граничные условия



Простейшее поглощающие граничные условия

Работают только для $S_c=1$

$$E_z^{q+1}[1] = E_z^q[2]$$

$$H_y^{q+1/2}[\text{end}] = H_y^{q-1/2}[\text{end}-1]$$

Демонстрация поглощающих условий

Метод Total-Field / Scattered-Field

Граничные условия Total-Field / Scattered-Field

$$\mathbf{E}_{\text{полн}} = \mathbf{E}_{\text{пад}} + \mathbf{E}_{\text{расс}}$$

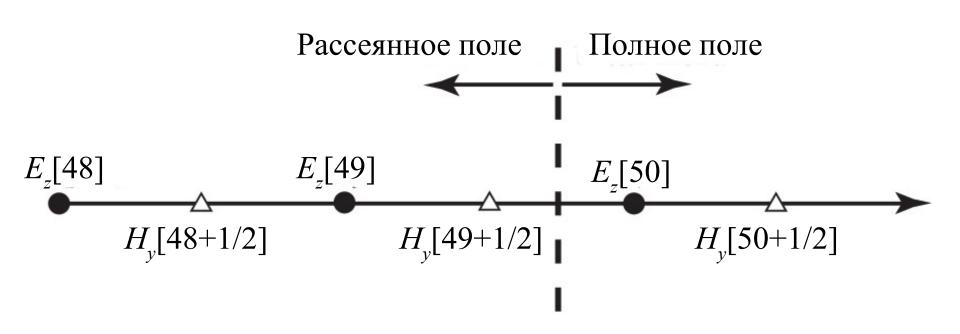
$$\mathbf{H}_{\text{полн}} = \mathbf{H}_{\text{пад}} + \mathbf{H}_{\text{pacc}}$$

 $\mathbf{E}_{\text{пад}}$, $\mathbf{H}_{\text{пад}}$ могут быть рассчитаны в любой момент времени в любой точке пространства.

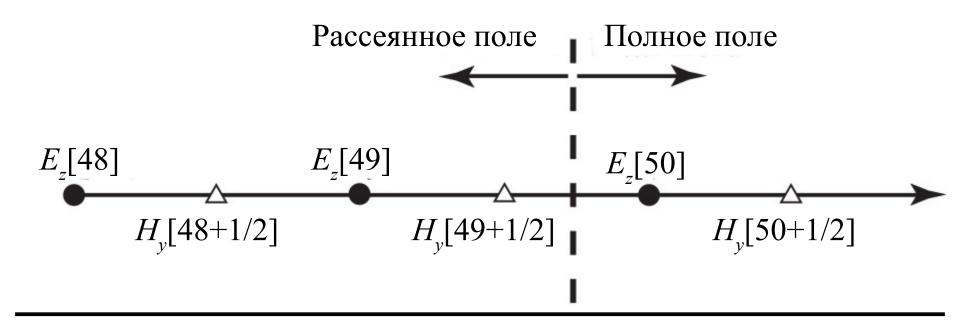
 $\mathbf{E}_{\mathrm{pace}},\,\mathbf{H}_{\mathrm{pace}}$ изначально не известны.

Граничные условия Total-Field / Scattered-Field

$$\mathbf{E}_{ ext{полн}} = \mathbf{E}_{ ext{пад}} + \mathbf{E}_{ ext{расс}}$$
 $\mathbf{H}_{ ext{полн}} = \mathbf{H}_{ ext{пад}} + \mathbf{H}_{ ext{расc}}$



Граничные условия Total-Field / Scattered-Field



 $H_y[49 + 1/2] = H_y[50 - 1/2]$ — последняя ячейка в области рассеянного поля.

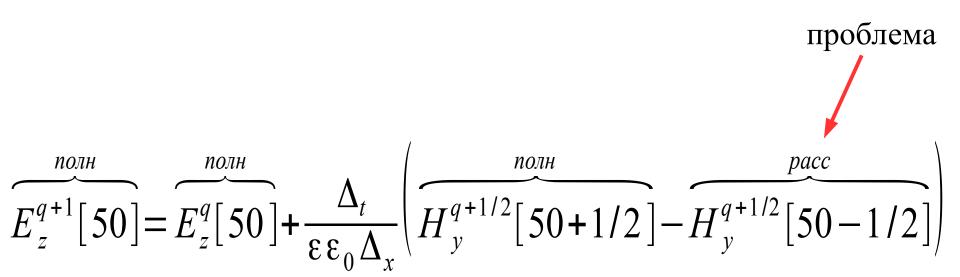
 $E_z[50]$ — первая ячейка в области полного поля.

Граничные условия Total-Field / Scattered-Field

Важно! Только рассеянное поле должно использоваться при обновлении ячеек в области рассеянного поля.

Только <u>полное</u> поле должно использоваться при обновлении ячеек в области <u>полного</u> поля

Рассмотрим электрическую компоненту поля E_z



Введем дополнительный магнитный источник в точке $(50-1/2)\Delta x$ для момента времени $(q+1/2)\Delta t$

$$\underbrace{E_{z}^{q+1}[50]}_{t} = \underbrace{E_{z}^{q}[50]}_{t} + \underbrace{\frac{\Delta_{t}}{\epsilon \epsilon_{0} \Delta_{x}}} \underbrace{H_{y}^{q+1/2}[50+1/2]}_{t} - \underbrace{\frac{\rho a c c}{H_{y}^{q+1/2}[50-1/2]}}_{t} + \underbrace{\frac{-1}{W} E_{z}^{inc}[50-1/2,q+1/2]}_{t} \right)$$

Total-Field / Scattered-Field

$$E_z^{q+1}[50] = E_z^q[50] + \frac{\Delta_t}{\varepsilon \varepsilon_0 \Delta_x} \left(H_y^{q+1/2}[50+1/2] - H_y^{q+1/2}[50-1/2] \right)$$

$$E_z^{q+1}[50] = E_z^{q+1}[50] + \frac{\Delta_t}{\epsilon \epsilon_0 \Delta_x} \frac{1}{W} E_z^{inc}[50 - 1/2, q + 1/2]$$

Total-Field / Scattered-Field

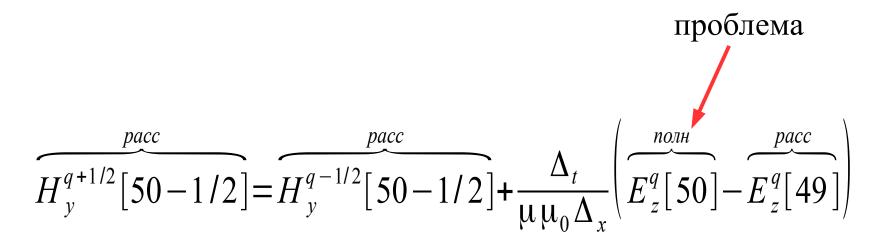
$$E_z^{q+1}[50] = E_z^{q+1}[50] + \frac{\Delta_t}{\epsilon \epsilon_0 \Delta_x} \frac{1}{W} E_z^{inc}[50 - 1/2, q+1/2]$$

$$W = \sqrt{\frac{\mu \mu_0}{\epsilon \epsilon_0}} = W_0 \sqrt{\frac{\mu}{\epsilon}} \qquad \frac{\Delta_t}{\epsilon \epsilon_0 \Delta_x} = \frac{W_0 S_c}{\epsilon}$$

$$E_z^{q+1}[50] = E_z^{q+1}[50] + \frac{S_c}{\sqrt{\varepsilon \mu}} E_z^{inc}[50-1/2,q+1/2]$$

Для свободного пространства и если $S_c = 1$:

$$E_z^{q+1}[50] = E_z^{q+1}[50] + E_z^{inc}[50 - 1/2, q + 1/2]$$



$$H_{y}^{q+1/2}[50-1/2] = H_{y}^{q-1/2}[50-1/2] + \frac{\Delta_{t}}{\mu \mu_{0} \Delta_{x}} \left(\underbrace{E_{z}^{q}[50] - E_{z}^{inc}[50,q]}^{pacc} - \underbrace{E_{z}^{q}[49]}^{pacc} \right)$$

$$H_{y}^{q+1/2}[50-1/2] = H_{y}^{q-1/2}[50-1/2] + \frac{\Delta_{t}}{\mu \mu_{0} \Delta_{x}} \left(E_{z}^{q}[50] - E_{y}^{q}[49] \right)$$

$$H_{y}^{q+1/2}[50-1/2] = H_{y}^{q+1/2}[50-1/2] - \frac{\Delta_{t}}{\mu \mu_{0} \Delta_{x}} E_{z}^{inc}[50,q]$$

Для свободного пространства и $S_c = 1$:

$$H_y^{q+1/2}[50-1/2] = H_y^{q-1/2}[50-1/2] + \frac{1}{W_0} (E_z^q[50] - E_z^q[49])$$

$$H_y^{q+1/2}[50-1/2] = H_y^{q+1/2}[50-1/2] - \frac{1}{W_0}E_z^{inc}[50,q]$$

Уравнение плоской волны для гауссова сигнала

Волновое уравнение

Волновое уравнение при отсутствии сторонних токов:

$$\nabla^2 \mathbf{E} - \frac{1}{v^2} \frac{\partial^2 \mathbf{E}}{\partial t^2} = 0 \qquad \nabla^2 \mathbf{H} - \frac{1}{v^2} \frac{\partial^2 \mathbf{H}}{\partial t^2} = 0$$

Одномерное волновое уравнение

f — одномерная функция

$$\nabla^2 f - \frac{1}{v^2} \frac{\partial^2 f}{\partial t^2} = 0$$

$$\frac{\partial^2 f(x,t)}{\partial x^2} - \frac{1}{v^2} \frac{\partial^2 f(x,t)}{\partial t^2} = 0$$

Решение одномерного волнового уравнения

 $f(\xi)$ — решение волнового уравнения, если:

- • $f(\xi)$ дважды дифференцируема
- ξ можно заменить на $t \pm x / v$ (для одномерного случая)

$$v = \frac{1}{\sqrt{\mu \mu_0 \varepsilon \varepsilon_0}}$$

$$f(\xi) = f(t \pm x / v) = f(x, t)$$

Используемый источник

$$f(t) = f(q \Delta_t) = e^{-\left(\frac{q \Delta_t - 30 \Delta_t}{10 \Delta_t}\right)^2} = e^{-\left(\frac{q - 30}{10}\right)^2} = f[q]$$

Граничные условия Total-Field / Scattered-Field

Делаем замену t на t - x / v

$$t - \frac{x}{v} = q \Delta_t - \frac{m \Delta_x}{v} = q \Delta_t - \frac{m \Delta_x \sqrt{\varepsilon \mu}}{c} =$$

$$= \left(q - \frac{m \Delta_x \sqrt{\epsilon \mu}}{c \Delta_t} \right) \Delta_t = \left(q - \frac{m \sqrt{\epsilon \mu}}{S_c} \right) \Delta_t$$

Для свободного пространства и $S_c = 1$:

$$t - \frac{x}{c} = (q - m)\Delta_t$$

Граничные условия Total-Field / Scattered-Field

$$E_{z}^{\text{inc}}[m,q] = e^{-\left(\frac{(q-m\sqrt{\epsilon\mu}/S_{c})\Delta_{t}-30\Delta_{t}}{10\Delta_{t}}\right)^{2}} = e^{-\left(\frac{(q-m\sqrt{\epsilon\mu}/S_{c})\Delta_{t}-30\Delta_{t}}{10\Delta_{t}}\right)^{2}}$$

$$H_{y}^{\text{inc}}[m,q] = -\sqrt{\frac{\varepsilon_{0}\varepsilon}{\mu_{0}\mu}} E_{z}^{\text{inc}}[m,q] = -\frac{1}{W}e^{-\left(\frac{(q-m\sqrt{\varepsilon\mu}/S_{c})-30}{10}\right)^{2}}$$

Граничные условия Total-Field / Scattered-Field

Для свободного пространства и $S_c = 1$:

$$E_z^{\text{inc}}[m,q] = e^{-\left(\frac{(q-m)\Delta_t-30\Delta_t}{10\Delta_t}\right)^2} = e^{-\left(\frac{(q-m)-30}{10}\right)^2}$$

$$H_y^{\text{inc}}[m,q] = -\sqrt{\frac{\varepsilon_0}{\mu_0}} E_z^{\text{inc}}[m,q] = -\frac{1}{W_0} e^{-\left(\frac{(q-m)-30}{10}\right)^2}$$

Пусть для введенного источника x = 0 соответствует 50-й ячейке

$$H_y^{q+1/2}[50-1/2] = H_y^{q+1/2}[50-1/2] - \frac{1}{W_0}E_z^{inc}[0,q]$$

$$E_z^{q+1}[50] = E_z^{q+1}[50] + E_z^{inc}[-1/2, q+1/2]$$

Граничные условия Total-Field / Scattered-Field

$$E_z^{\text{inc}}[-1/2,q+1/2]=e^{-\left(\frac{((q+0.5)-(-0.5))-30}{10}\right)^2}$$

$$E_z^{\text{inc}}[0,q] = e^{-\left(\frac{q-30}{10}\right)^2}$$

Демонстрация гауссова импульса, распространяющегося в одну сторону

Моделирование распространения электромагнитной волны в неоднородных средах

Конечно-разностная схема

$$H_y^{q+1/2}[m+1/2] =$$

$$=H_{y}^{q-1/2}[m+1/2]+(E_{z}^{q}[m+1]-E_{z}^{q}[m])\frac{1}{\mu W_{0}}S_{c}$$

$$E_z^{q+1}[m]=$$

$$= E_z^q[m] + \left(H_y^{q+1/2}[m+1/2] - H_y^{q+1/2}[m-1/2]\right) \frac{W_0}{\varepsilon} S_c$$

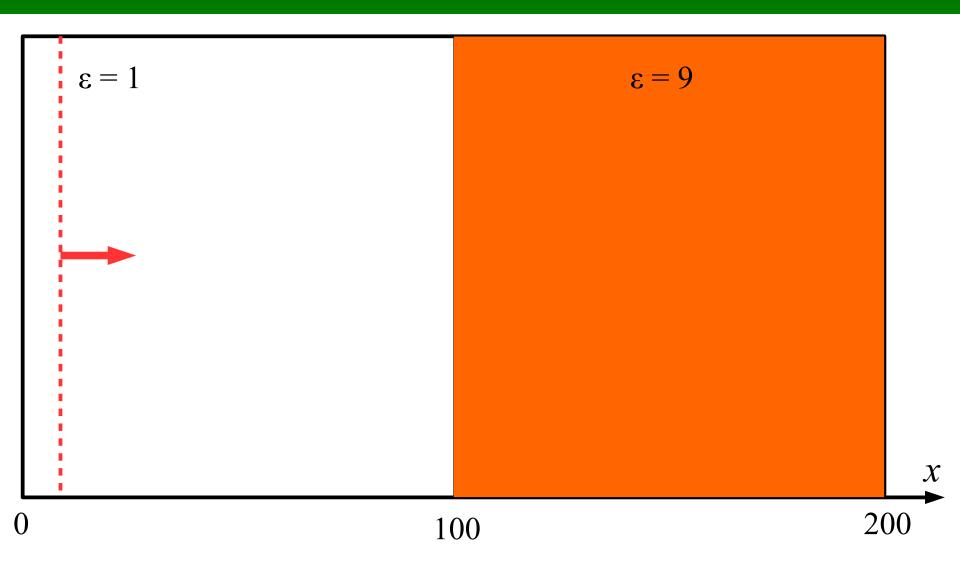
Учет параметров среды

Если
$$\varepsilon = f(x)$$

$$Ez(m) = Ez(m) + (Hy(m) - Hy(m - 1)) * Sc * W0 / eps(m);$$

$$Hy(m) = Hy(m) + (Ez(m + 1) - Ez(m)) * Sc / (W0 * mu(m));$$

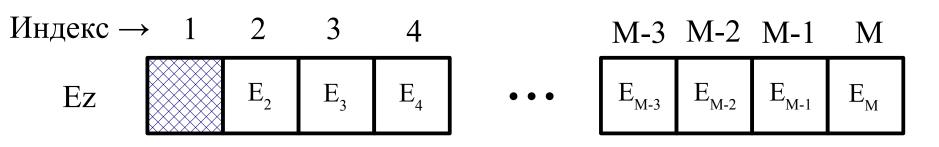
Геометрия решаемой задачи



Демонстрация моделирования распространения электромагнитной волны в неоднородных средах

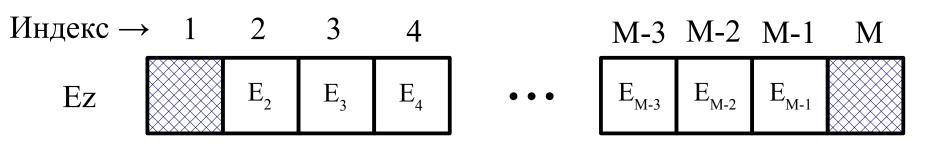
Структура массивов полей

Было в предыдущих примерах:



Структура массивов полей

Стало:



Индекс
$$\rightarrow$$
 1 2 3 4 M-3 M-2 M-1 Hy $H_{1+1/2}$ $H_{2+1/2}$ $H_{3+1/2}$ $H_{4+1/2}$ $H_{4+1/2}$ $H_{M-3+1/2}$ $H_{M-2+1/2}$ $H_{M-1+1/2}$

Демонстрация моделирования распространения электромагнитной волны в неоднородных средах

Коэффициенты отражения и прохождения

Для волны, падающей по нормали:

Коэффициент отражения:

$$\Gamma = \frac{\mathbf{E}_{omp}}{\mathbf{E}_{nao}} = \frac{W_2 - W_1}{W_2 + W_1}$$

Коэффициент прохождения:

$$T = \frac{\mathbf{E}_{np}}{\mathbf{E}_{nao}} = \frac{2W_2}{W_2 + W_1}$$

$$W = \sqrt{\frac{\mu \mu_0}{\epsilon \epsilon_0}} = W_0 \sqrt{\frac{\mu}{\epsilon}}$$

Коэффициенты отражения и прохождения идеального диэлектрика

Для границы раздела двух диэлектриков $\mu = 1$

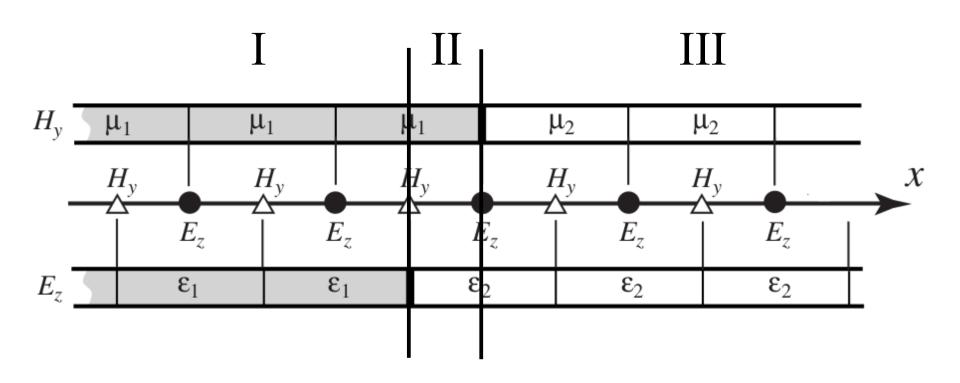
Коэффициент отражения:

$$\Gamma = \frac{\sqrt{\varepsilon_1} - \sqrt{\varepsilon_2}}{\sqrt{\varepsilon_2} + \sqrt{\varepsilon_1}}$$

Коэффициент прохождения:

$$T = \frac{2\sqrt{\varepsilon_1}}{\sqrt{\varepsilon_2} + \sqrt{\varepsilon_1}}$$

Погрешность из-за дискретной сетки



Погрешность из-за дискретной сетки



Демонстрация метода Total Field / Scattered Field в диэлектрике

Моделирование распространения электромагнитной волны в среде с потерями

Закон Ампера для среды с потерями

$$\mathbf{j} + \varepsilon \, \varepsilon_0 \, \frac{\partial \, \mathbf{E}}{\partial \, t} = \nabla \times \mathbf{H}$$

ИЛИ

$$\sigma \mathbf{E} + \varepsilon \varepsilon_0 \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t} = \nabla \times \mathbf{H}$$

Закон Ампера для среды с потерями

Для одномерного случая:

$$\sigma E_z + \varepsilon \varepsilon_0 \frac{\partial E_z}{\partial t} = \frac{\partial H_y}{\partial x}$$

Закон Ампера для среды с потерями в дискретном виде

Запишем производные в дискретном виде для точки $(m\Delta_x; (q+1/2)\Delta_t)$:

$$\sigma E_{z}^{q+1/2}[m] + \varepsilon \varepsilon_{0} \frac{E_{z}^{q+1}[m] - E_{z}^{q}[m]}{\Delta_{t}} =$$

$$=\frac{H_{y}^{q+1/2}[m+1/2]-H_{y}^{q+1/2}[m-1/2]}{\Delta_{x}}$$

Закон Ампера для среды с потерями в дискретном виде

проблема
$$\sigma \, E_z^{q+1/2} [m] + \epsilon \, \epsilon_0 \, \frac{E_z^{q+1}[m] - E_z^q[m]}{\Delta_t} =$$

$$=\frac{H_{y}^{q+1/2}[m+1/2]-H_{y}^{q+1/2}[m-1/2]}{\Delta_{x}}$$

$$E_z^{q+1/2}[m] \approx \frac{E_z^{q+1}[m] + E_z^q[m]}{2}$$

Закон Ампера для среды с потерями в дискретном виде

$$E_z^{q+1/2}[m] \approx \frac{E_z^{q+1}[m] + E_z^q[m]}{2}$$

тогда:

$$\sigma \frac{E_{z}^{q+1}[m] + E_{z}^{q}[m]}{2} + \varepsilon \varepsilon_{0} \frac{E_{z}^{q+1}[m] - E_{z}^{q}[m]}{\Delta_{t}} = \frac{H_{y}^{q+1/2}[m+1/2] - H_{y}^{q+1/2}[m-1/2]}{\Delta_{x}}$$

Расчет электрической компоненты поля для среды с потерями

ПОЛЯ ДЛЯ СРЕДЫ С ПОТЕРЯМИ
$$E_{z}^{q+1}[m] = \frac{1 - \frac{\sigma \Delta_{t}}{2 \varepsilon \varepsilon_{0}}}{1 + \frac{\sigma \Delta_{t}}{2 \varepsilon \varepsilon_{0}}} E_{z}^{q}[m] + \frac{\frac{\Delta_{t}}{2 \varepsilon \varepsilon_{0}}}{1 + \frac{\sigma \Delta_{t}}{2 \varepsilon \varepsilon_{0}}} \left(H_{y}^{q+1/2}[m+1/2] - H_{y}^{q+1/2}[m-1/2] \right)$$

Расчет электрической компоненты поля для среды с потерями

$$E_{z}^{q+1}[m] = \frac{1 - \frac{\sigma \Delta_{t}}{2 \varepsilon \varepsilon_{0}}}{1 + \frac{\sigma \Delta_{t}}{2 \varepsilon \varepsilon_{0}}} E_{z}^{q}[m] + \frac{\frac{\Delta_{t}}{\varepsilon \varepsilon_{0} \Delta_{x}}}{1 + \frac{\sigma \Delta_{t}}{2 \varepsilon \varepsilon_{0}}} \left(H_{y}^{q+1/2}[m+1/2] - H_{y}^{q+1/2}[m-1/2]\right)$$

Расчет электрической компоненты поля для среды с потерями

Для случая $\sigma = 0$ См/м:

$$E_{z}^{q+1}[m] =$$

$$= E_{z}^{q}[m] + \frac{\Delta_{t}}{\epsilon \epsilon_{0} \Delta_{x}} \left(H_{y}^{q+1/2}[m+1/2] - H_{y}^{q+1/2}[m-1/2] \right)$$

Закон Фарадея для среды с потерями

$$-\mathbf{j}_{m}-\mu\mu_{0}\frac{\partial\mathbf{H}}{\partial t}=\nabla\times\mathbf{E}$$

ИЛИ

$$-\sigma_m \mathbf{H} - \mu \mu_0 \frac{\partial \mathbf{H}}{\partial t} = \nabla \times \mathbf{E}$$

Закон Фарадея для среды с потерями

Для одномерного случая:

$$\sigma_m H_y + \mu \mu_0 \frac{\partial H_y}{\partial t} = \frac{\partial E_z}{\partial x}$$

Закон Фарадея для среды с потерями в дискретном виде

Запишем производные в дискретном виде для точки $((m + 1/2)\Delta_x; q\Delta_t)$:

проблема
$$\sigma_m H_y^q [m+1/2] + \mu \mu_0 \frac{H_y^{q+1/2} [m+1/2] - H_y^{q-1/2} [m+1/2]}{\Delta_t} = \frac{E_z^q [m+1] - E_z^q [m]}{\Delta_t}$$

$$H_y^q[m+1/2] \approx \frac{H_y^{q+1/2}[m+1/2] + H_y^{q-1/2}[m+1/2]}{2}$$

Закон Фарадея для среды с потерями в дискретном виде

$$H_y^q[m+1/2] \approx \frac{H_y^{q+1/2}[m+1/2] + H_y^{q-1/2}[m+1/2]}{2}$$

$$\sigma_{m} \frac{H_{y}^{q+1/2}[m+1/2] + H_{y}^{q-1/2}[m+1/2]}{2} + \mu \mu_{0} \frac{H_{y}^{q+1/2}[m+1/2] - H_{y}^{q-1/2}[m+1/2]}{\Delta_{t}} = \frac{E_{z}^{q}[m+1] - E_{z}^{q}[m]}{\Delta_{x}}$$

Расчет магнитной компоненты поля для среды с потерями

$$H_{y}^{q+1/2}[m+1/2] = \frac{1 - \frac{\sigma_{m}\Delta_{t}}{2\mu\mu_{0}}}{1 + \frac{\sigma_{m}\Delta_{t}}{2\mu\mu_{0}}} H_{y}^{q-1/2}[m+1/2] + \frac{\Delta_{t}}{2\mu\mu_{0}}$$

$$+ \frac{\frac{\Delta_{t}}{\mu\mu_{0}\Delta_{x}}}{1 + \frac{\sigma_{m}\Delta_{t}}{2\mu\mu_{0}}} (E_{z}^{q}[m+1] - E_{z}^{q}[m])$$

Расчет магнитной компоненты поля

Для случая
$$\sigma_{m} = 0$$
:

$$H_y^{q+1/2}[m+1/2] =$$

$$=H_{y}^{q-1/2}[m+1/2]+\frac{\Delta_{t}}{\mu\mu_{0}\Delta_{x}}\left(E_{z}^{q}[m+1]-E_{z}^{q}[m]\right)$$

Моделирование среды с потерями. Комментарии к реализации

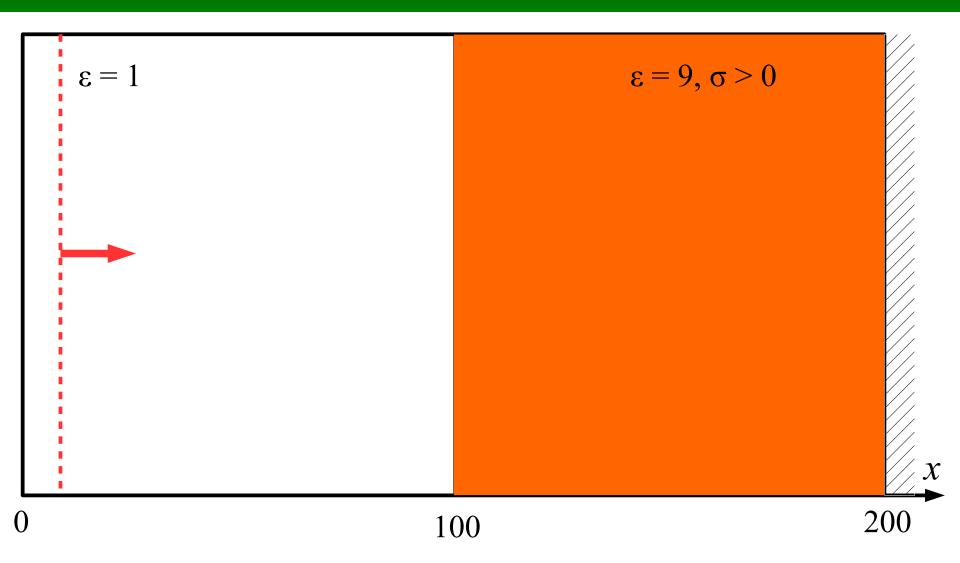
Реализуем случай
$$\sigma_{m} = 0$$
, $Sc = 1$

$$loss = \frac{\sigma \Delta_t}{2 \varepsilon \varepsilon_0}$$

$$ceze = \frac{1 - loss}{1 + loss}$$

$$cezh = \frac{W_0/\varepsilon}{1 + loss}$$

Геометрия решаемой задачи

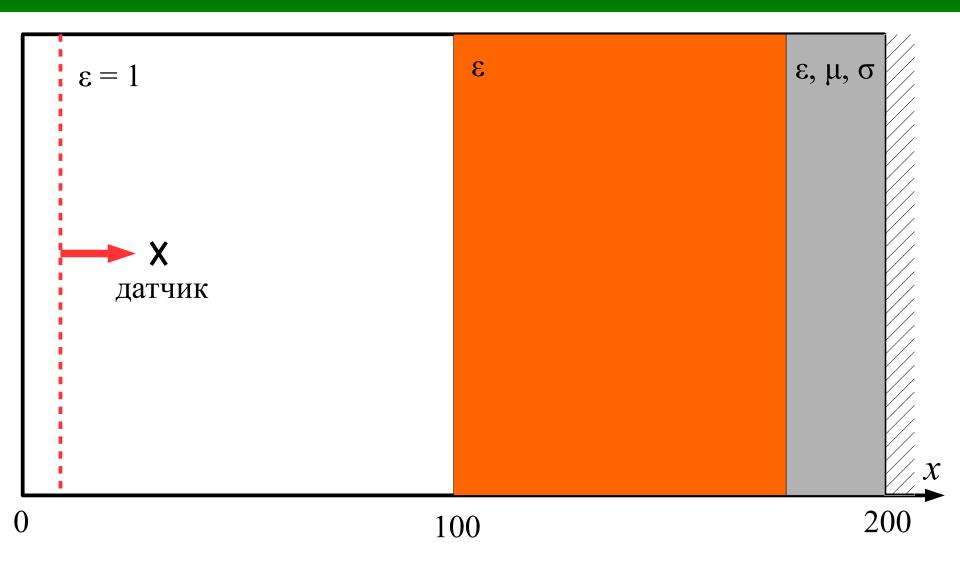


Реализация моделирования распространения электромагнитной волны в среде с потерями

Граничные условия

Граничное условие с использованием слоя с потерями

Геометрия решаемой задачи



Волновое сопротивление в среде ¹³² с потерями

$$W = \sqrt{\frac{\mu \mu_0 \left(1 - i \frac{\sigma_m}{\omega \mu \mu_0}\right)}{\epsilon \epsilon_0 \left(1 - i \frac{\sigma}{\omega \epsilon_0}\right)}} = W_0 \sqrt{\frac{\mu \left(1 - i \frac{\sigma_m}{\omega \mu \mu_0}\right)}{\epsilon \left(1 - i \frac{\sigma}{\omega \epsilon_0}\right)}}$$

Волновое сопротивление в среде ¹³ с потерями

$$W = \sqrt{\frac{\mu \mu_0 \left(1 - i \frac{\sigma_m}{\omega \mu \mu_0}\right)}{\epsilon \epsilon_0 \left(1 - i \frac{\sigma}{\omega \epsilon_0}\right)}} = W_0 \sqrt{\frac{\mu \left(1 - i \frac{\sigma_m}{\omega \mu \mu_0}\right)}{\epsilon \left(1 - i \frac{\sigma}{\omega \epsilon_0}\right)}}$$

Если
$$\frac{\sigma_m}{\omega \mu \mu_0} = \frac{\sigma}{\omega \varepsilon \varepsilon_0}$$

, то это равносильно среде без потерь с точки зрения волнового сопротивления

Волновое сопротивление в среде ¹³⁴ с потерями

$$W\Big|_{\substack{\sigma_m \\ \omega \mu \mu_0} = \frac{\sigma}{\omega \varepsilon \varepsilon_0}} = W\Big|_{\substack{\sigma_m = 0 \\ \sigma = 0}} = W_0 \sqrt{\frac{\mu}{\varepsilon}}$$

$$\Gamma = \frac{W_2 - W_1}{W_2 + W_1}$$

Реализация поглощающих граничных условий

$$loss_m = \frac{\sigma_m \Delta_t}{2\mu \mu_0}$$

$$loss_e = \frac{\sigma \Delta_t}{2 \varepsilon \varepsilon_0}$$

Если

$$\frac{\sigma_m}{\omega\mu\mu_0} = \frac{\sigma}{\omega\varepsilon\varepsilon_0}$$

$$\frac{\sigma_m \Delta_t}{2\mu \mu_0} = \frac{\sigma \Delta_t}{2\epsilon \epsilon_0}$$

Реализация поглощающих граничных условий

$$loss = loss_e = loss_m = \frac{\sigma_m \Delta_t}{2 \mu \mu_0} = \frac{\sigma \Delta_t}{2 \epsilon \epsilon_0} = 0.02$$

$$ceze = \frac{1 - loss}{1 + loss}$$

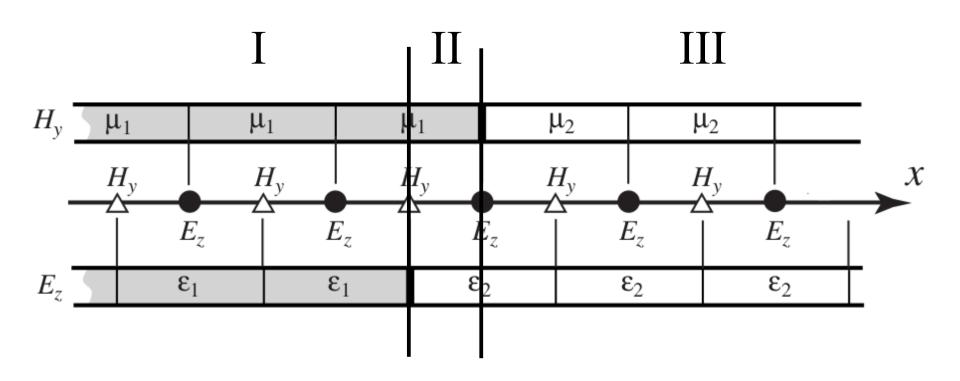
$$cezh = \frac{W_0/\varepsilon}{1 + loss}$$

$$chye = \frac{1/W_0}{1 + loss}$$

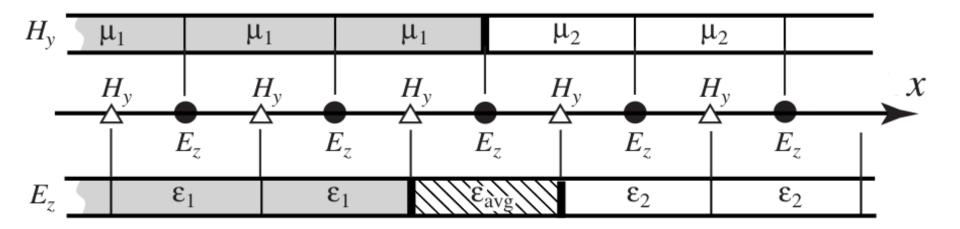
$$chyh = \frac{1 - loss}{1 + loss}$$

Демонстрация граничных условий с использованием поглощающего слоя

Погрешность из-за дискретной сетки



Погрешность из-за дискретной сетки



Демонстрация граничных условий с **использованием** поглощающего слоя с усреднением параметров среды на границе с поглощающим слоем

Поглощающие граничные условия (Absorbing boundary condition - ABC)

Типы поглощающих граничных условий

Поглощающие граничные условия можно разделить на две группы:

- Условия, аннигилирующие вытекающие волны.
- Условия, аппроксимирующие уравнение волны, распространяющейся только в одном направлении.

Волновое уравнение в одномерном случае

$$\nabla^2 E_z - \frac{1}{v^2} \frac{\partial^2 E_z}{\partial t^2} = 0$$

ИЛИ

$$\frac{\partial^2 E_z}{\partial x^2} - \varepsilon \, \varepsilon_0 \mu \, \mu_0 \frac{\partial^2 E_z}{\partial t^2} = 0$$

Волновое уравнение в одномерном случае

Перепишем волновое уравнение в операторном виде:

$$\left(\frac{\partial^2}{\partial x^2} - \varepsilon \,\varepsilon_0 \mu \,\mu_0 \,\frac{\partial^2}{\partial t^2}\right) E_z = 0$$

Волновое уравнение в одномерном случае

Полученный оператор может быть разложен на произведение двух операторов:

$$\left(\frac{\partial}{\partial x} - \sqrt{\varepsilon \varepsilon_0 \mu \mu_0} \frac{\partial}{\partial t}\right) \left(\frac{\partial}{\partial x} + \sqrt{\varepsilon \varepsilon_0 \mu \mu_0} \frac{\partial}{\partial t}\right) E_z = 0$$

Уравнения адвекции

Любая функция E_z , которая удовлетворяет хотя бы одному из следующих уравнений, является решением волнового уравнения:

I.
$$\frac{\partial E_z}{\partial x} - \sqrt{\varepsilon \varepsilon_0 \mu \mu_0} \frac{\partial E_z}{\partial t} = 0$$

II.
$$\frac{\partial E_z}{\partial x} + \sqrt{\varepsilon \varepsilon_0 \mu \mu_0} \frac{\partial E_z}{\partial t} = 0$$

$$E_z(t+x/v) = E_z(t+\sqrt{\epsilon \epsilon_0 \mu \mu_0} x)$$

- волна, распространяющаяся влево, удовлетворяет первому уравнению адвекции, но не второму.

Покажем это.

Сделаем замену

$$\xi = t + \sqrt{\varepsilon \varepsilon_0 \mu \mu_0} x$$

$$\frac{\partial \xi}{\partial t} = 1, \quad \frac{\partial \xi}{\partial x} = \sqrt{\varepsilon \varepsilon_0 \mu \mu_0}$$

$$\frac{\partial E_z}{\partial x} = \frac{\partial E_z}{\partial \xi} \frac{\partial \xi}{\partial x} = \frac{\partial E_z}{\partial \xi} \sqrt{\varepsilon \varepsilon_0 \mu \mu_0}$$

$$\frac{\partial E_z}{\partial t} = \frac{\partial E_z}{\partial \xi} \frac{\partial \xi}{\partial t} = \frac{\partial E_z}{\partial \xi}$$

Полученные выражения подставляем в первое уравнение адвекции

$$\frac{\partial E_z}{\partial x} - \sqrt{\varepsilon \varepsilon_0 \mu \mu_0} \frac{\partial E_z}{\partial t} = 0$$

$$\frac{\partial E_{z}}{\partial \xi} \sqrt{\epsilon \, \epsilon_{0} \mu \, \mu_{0}} - \frac{\partial E_{z}}{\partial \, \xi} \sqrt{\epsilon \, \epsilon_{0} \mu \, \mu_{0}} = 0$$

$$0 = 0$$

Уравнение удовлетворяется

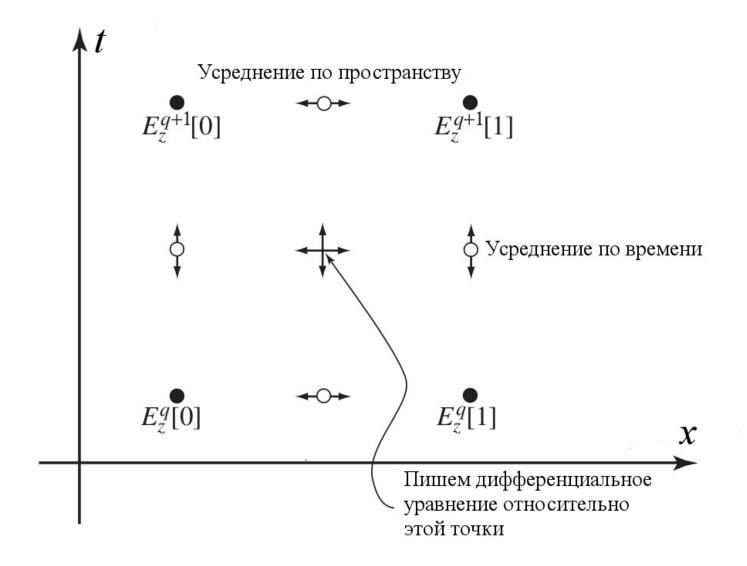
Полученные выражения подставляем во второе уравнение адвекции

$$\frac{\partial E_z}{\partial x} + \sqrt{\varepsilon \varepsilon_0 \mu \mu_0} \frac{\partial E_z}{\partial t} = 0$$

$$\frac{\partial E_{z}}{\partial \xi} \sqrt{\varepsilon \varepsilon_{0} \mu \mu_{0}} + \frac{\partial E_{z}}{\partial \xi} \sqrt{\varepsilon \varepsilon_{0} \mu \mu_{0}} = 0$$

$$2\frac{\partial E_z}{\partial \xi} \sqrt{\epsilon \,\epsilon_0 \mu \mu_0} \neq 0$$

Уравнение не удовлетворяется



Запишем производные в уравнении адвекции через конечно-разностную схему

$$\sqrt{\varepsilon \varepsilon_0 \mu \mu_0} \frac{\partial E_z}{\partial t} \Big|_{\Delta_x/2, (q + \frac{1}{2}) \Delta_t} = \frac{2}{\Delta_t}$$

$$= \sqrt{\varepsilon \varepsilon_0 \mu \mu_0} \frac{E_z^{q+1} [1/2] - E_z^q [1/2]}{\Delta_t}$$

$$E_z^{q+1}[1/2] \approx \frac{E_z^{q+1}[0] + E_z^{q+1}[1]}{2}$$

$$E_z^q[1/2] \approx \frac{E_z^q[0] + E_z^q[1]}{2}$$

$$\sqrt{\epsilon \, \epsilon_0 \, \mu \, \mu_0} \frac{\partial E_z}{\partial t} \bigg|_{\Delta_x/2, (q+\frac{1}{2})\Delta_t} \approx$$

$$\approx \sqrt{\epsilon \, \epsilon_0 \, \mu \, \mu_0} \frac{E_z^{q+1}[0] + E_z^{q+1}[1]}{2} - \frac{E_z^q[0] + E_z^q[1]}{2}$$

Аналогично поступаем со вторым слагаемым в первом уравнении адвекции

$$\frac{\partial E_{z}}{\partial x} \Big|_{\Delta_{x}/2, (q+\frac{1}{2})\Delta_{t}} = \frac{E_{z}^{q+1/2}[1] - E_{z}^{q+1/2}[0]}{\Delta_{x}} \approx \frac{E_{z}^{q+1}[1] + E_{z}^{q}[1]}{2} \frac{E_{z}^{q+1}[0] + E_{z}^{q}[0]}{2}$$

Подставляем полученные выражения в первое уравнение адвекции

$$rac{E_z^{q+1}[1] + E_z^q[1]}{2} - rac{E_z^{q+1}[0] + E_z^q[0]}{2} - rac{\Delta_x}{\Delta_x}$$

$$-\sqrt{\epsilon} \frac{E_{z}^{q+1}[0] + E_{z}^{q+1}[1]}{2} - \frac{E_{z}^{q}[0] + E_{z}^{q}[1]}{2} = 0$$

Из полученного уравнения выражаем $E_{x}^{q+1}[0]$ и учитываем, что:

$$\sqrt{\varepsilon\varepsilon_0\mu\mu_0} = \frac{\sqrt{\varepsilon\mu}}{c}, \quad S_c = \frac{c\Delta_t}{\Delta_x}$$

$$E_{z}^{q+1}[0] = E_{z}^{q}[1] + \frac{\frac{S_{c}}{\sqrt{\varepsilon \mu}} - 1}{\frac{S_{c}}{\sqrt{\varepsilon \mu}} + 1} (E_{z}^{q+1}[1] - E_{z}^{q}[0])$$

Аналогично можно вывести условие для правой границы

$$E_{z}^{q+1}[M] = E_{z}^{q}[M-1] + \frac{\frac{S_{c}}{\sqrt{\varepsilon \mu}} - 1}{\frac{S_{c}}{\sqrt{\varepsilon \mu}} + 1} (E_{z}^{q+1}[M-1] - E_{z}^{q}[M])$$

Для свободного пространства и $S_c = 1$ выражения сводятся к виду:

$$E_z^{q+1}[0] = E_z^q[1]$$

$$E_z^{q+1}[M] = E_z^q[M-1]$$

Демонстрация поглощающих граничных условий (ABC) первой степени

fdtd_abc_first.m fdtd abc first 2.m

Поглощающие граничные условия (Absorbing boundary condition — ABC) второй степени

Мы получим более точное решение уравнения адвекции и уменьшим отражение, если применим оператор адвекции дважды:

$$\left(\frac{\partial}{\partial x} - \sqrt{\varepsilon \varepsilon_0 \mu \mu_0} \frac{\partial}{\partial t}\right) \left(\frac{\partial}{\partial x} - \sqrt{\varepsilon \varepsilon_0 \mu \mu_0} \frac{\partial}{\partial t}\right) E_z = 0$$

Поглощающее граничное условие второй степени

Если раскрыть скобки и решить это уравнение относительно $E_{\tau}^{q+1}[0]$, то мы получим

$$E_{z}^{q+1}[0] = \frac{-1}{\frac{1/S'_{c} + 2 + S'_{c}}{k_{1}}} \left\{ \underbrace{\left(\frac{1}{S'_{c}} - 2 + S'_{c}\right)}_{k_{2}} \left(E_{z}^{q+1}[2] + E_{z}^{q-1}[0]\right) + \underbrace{\left(\frac{1}{S'_{c} + 2 + S'_{c}}\right)}_{k_{1}} \left(E_{z}^{q+1}[2] + E_{z}^{q-1}[0]\right) + \underbrace{\left(\frac{1}{S'_{c} + 2 + S'_{c}}\right)}_{k_{1}} \left(E_{z}^{q+1}[2] + E_{z}^{q-1}[0]\right) + \underbrace{\left(\frac{1}{S'_{c} + 2 + S'_{c}}\right)}_{k_{1}} \left(E_{z}^{q+1}[2] + E_{z}^{q-1}[0]\right) + \underbrace{\left(\frac{1}{S'_{c} + 2 + S'_{c}}\right)}_{k_{1}} \left(E_{z}^{q+1}[2] + E_{z}^{q-1}[0]\right) + \underbrace{\left(\frac{1}{S'_{c} + 2 + S'_{c}}\right)}_{k_{1}} \left(E_{z}^{q+1}[2] + E_{z}^{q-1}[0]\right) + \underbrace{\left(\frac{1}{S'_{c} + 2 + S'_{c}}\right)}_{k_{1}} \left(E_{z}^{q+1}[2] + E_{z}^{q-1}[0]\right) + \underbrace{\left(\frac{1}{S'_{c} + 2 + S'_{c}}\right)}_{k_{1}} \left(E_{z}^{q+1}[2] + E_{z}^{q-1}[0]\right) + \underbrace{\left(\frac{1}{S'_{c} + 2 + S'_{c}}\right)}_{k_{1}} \left(E_{z}^{q+1}[2] + E_{z}^{q-1}[2]\right) + \underbrace{\left(\frac{1}{S'_{c} + 2 + S'_{c}}\right)}_{k_{1}} \left(E_{z}^{q+1}[2] + E_{z}^{q-1}[2]\right) + \underbrace{\left(\frac{1}{S'_{c} + 2 + S'_{c}}\right)}_{k_{1}} \left(E_{z}^{q+1}[2] + E_{z}^{q-1}[2]\right) + \underbrace{\left(\frac{1}{S'_{c} + 2 + S'_{c}}\right)}_{k_{2}} \left(E_{z}^{q+1}[2] + E_{z}^{q-1}[2]\right) + \underbrace{\left(\frac{1}{S'_{c} + 2 + S'_{c}}\right)}_{k_{2}} \left(E_{z}^{q+1}[2] + E_{z}^{q-1}[2]\right) + \underbrace{\left(\frac{1}{S'_{c} + 2 + S'_{c}}\right)}_{k_{2}} \left(E_{z}^{q+1}[2] + E_{z}^{q-1}[2]\right) + \underbrace{\left(\frac{1}{S'_{c} + 2 + S'_{c}}\right)}_{k_{2}} \left(E_{z}^{q+1}[2] + E_{z}^{q-1}[2]\right) + \underbrace{\left(\frac{1}{S'_{c} + 2 + S'_{c}}\right)}_{k_{2}} \left(E_{z}^{q+1}[2] + E_{z}^{q-1}[2]\right) + \underbrace{\left(\frac{1}{S'_{c} + 2 + S'_{c}}\right)}_{k_{2}} \left(E_{z}^{q+1}[2] + E_{z}^{q-1}[2]\right) + \underbrace{\left(\frac{1}{S'_{c} + 2 + S'_{c}}\right)}_{k_{2}} \left(E_{z}^{q+1}[2] + E_{z}^{q-1}[2]\right) + \underbrace{\left(\frac{1}{S'_{c} + 2 + S'_{c}}\right)}_{k_{2}} \left(E_{z}^{q+1}[2] + E_{z}^{q-1}[2]\right) + \underbrace{\left(\frac{1}{S'_{c} + 2 + S'_{c}}\right)}_{k_{2}} \left(E_{z}^{q+1}[2] + E_{z}^{q-1}[2]\right) + \underbrace{\left(\frac{1}{S'_{c} + 2 + S'_{c}}\right)}_{k_{2}} \left(E_{z}^{q+1}[2] + E_{z}^{q-1}[2]\right) + \underbrace{\left(\frac{1}{S'_{c} + 2 + S'_{c}}\right)}_{k_{2}} \left(E_{z}^{q+1}[2] + E_{z}^{q-1}[2]\right) + \underbrace{\left(\frac{1}{S'_{c} + 2 + S'_{c}}\right)}_{k_{2}} \left(E_{z}^{q+1}[2] + E_{z}^{q-1}[2]\right) + \underbrace{\left(\frac{1}{S'_{c} + 2 + S'_{c}}\right)}_{k_{2}} \left(E_{z}^{q+1}[2] + E_{z}^{q-1}[2]\right) + \underbrace{\left(\frac{1}{S'_{c} + 2 + S'_{c}}\right)}_{k_{2}} \left(E_{z}^{q+1}[2] + E_{z}^{q-1}[2]\right) + \underbrace{\left(\frac{1}{S$$

$$+2\left(S'_{c}-\frac{1}{S'_{c}}\right)\left(E_{z}^{q}[0]+E_{z}^{q}[2]-E_{z}^{q+1}[1]-E_{z}^{q-1}[1]\right)-$$

$$-4\left(\frac{1}{S'_{c}}+S'_{c}\right)E_{z}^{q}[1]\}-E_{z}^{q-1}[2]$$

В предыдущем выражении:

$$S'_{c} = \frac{\Delta_{t}}{\sqrt{\mu \mu_{0} \varepsilon \varepsilon_{0}} \Delta_{x}} = \frac{S_{c}}{\sqrt{\mu \varepsilon}}$$

Для свободного пространства и $S_c = 1$ граничное условие преобразуется к виду:

$$E_z^{q+1}[0]=2E_z^q[1]-E_z^{q-1}[2]$$

Граничные условия справа выглядят аналогично, только они отражены «зеркально». Преобразуются пространственные координаты:

$$0 \rightarrow M$$

$$1 \rightarrow M - 1$$

$$2 \rightarrow M - 2$$

В индексации MATLAB:

$$1$$
 → end

$$2 \rightarrow \text{end} - 1$$

$$3 \rightarrow \text{end} - 2$$

Демонстрация поглощающих граничных условий (ABC) второй степени

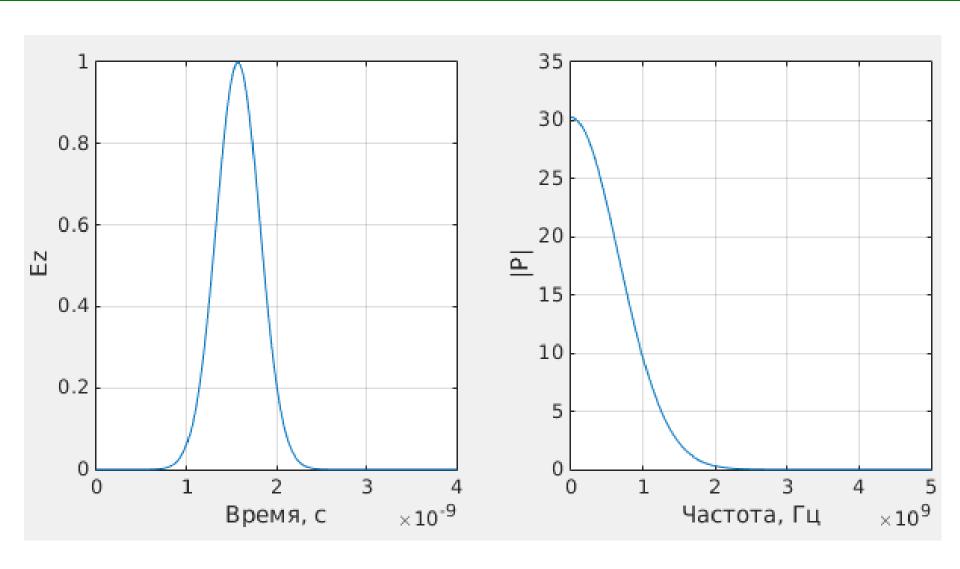
Источники возбуждения

Гауссов импульс

$$f_g(t) = Ae^{-\left(\frac{t-d_g}{w_g}\right)^2}$$



Спектр гауссова импульса



Спектр гауссова импульса

Если заданы требования к сигналу:

- A_0 уровень ослабления сигнала в момент времени t=0 $(A_0>1).$
- F_{max} «максимальная» частота в спектре сигнала.
- A_{\max} уровень ослабления спектра сигнала на частоте F_{\max} $(A_{\max} > 1)$.

$$f_g(t) = A e^{-\left(\frac{t-d_g}{w_g}\right)^2}$$

$$w_g = \frac{\sqrt{\ln(A_{\text{max}})}}{\pi F_{\text{max}}}$$

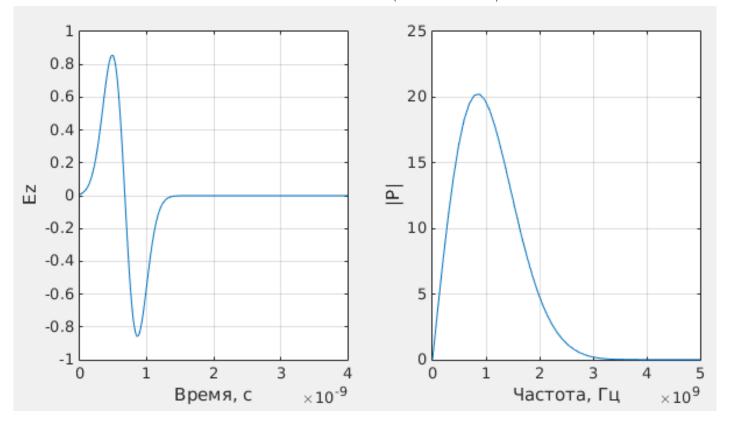
$$d_g = w_g \sqrt{\ln(A_0)}$$

Недостатки гауссова импульса

- В спектре присутствует постоянная составляющая.
- Максимальное значение спектра всегда на частоте 0 ГГц.
- Сигнал с постоянной составляющей нельзя излучить.

Дифференцированный гауссов импульс

$$f_g(t) = -2A\left(\frac{t-d_g}{w_g}\right)e^{-\left(\frac{t-d_g}{w_g}\right)^2}$$



Спектр дифференцированного гауссова импульса

Если заданы требования к сигналу:

- F_{max} «максимальная» частота в спектре сигнала.
- A_{\max} уровень ослабления спектра сигнала на частоте F_{\max} и ослабление в момент времени t=0 ($A_{\max}>1$).

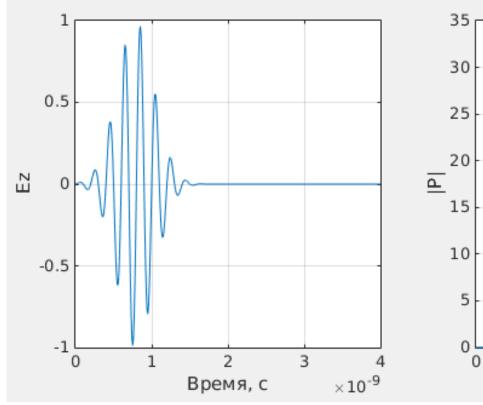
$$f_{g}(t) = -2A \left(\frac{t - d_{g}}{w_{g}}\right) e^{-\left(\frac{t - d_{g}}{w_{g}}\right)^{2}}$$

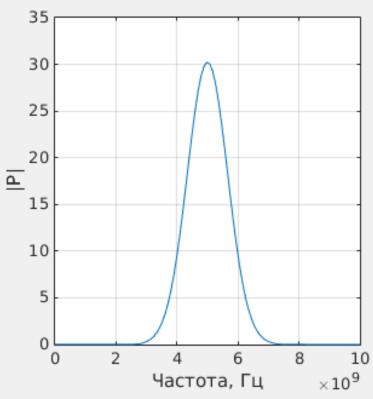
$$w_g = \frac{\sqrt{\ln(5.5 A_{\text{max}})}}{\pi F_{\text{max}}}$$

$$d_g = w_g \sqrt{\ln(2.5 A_{max} \sqrt{\ln(2.5 A_{max})})}$$

Модулированный гауссов импульс

$$f_g(t) = \sin(2\pi f_0 t) e^{-\left(\frac{t - d_g}{w_g}\right)^2}$$





Спектр модулированного гауссова импульса

Если заданы требования к сигналу:

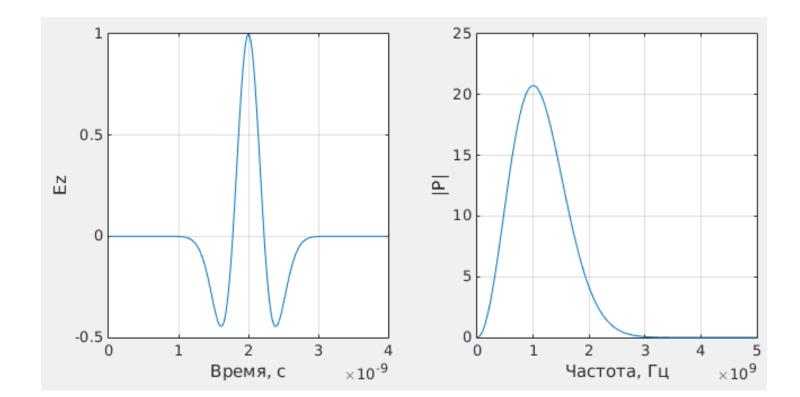
- f_0 центральная частота в спектре сигнала.
- A_{\max} уровень ослабления спектра сигнала на частоте F_{\max} $(A_{\max} > 1).$
- A_0 ослабление огибающей сигнала в момент времени t=0
- ΔF ширина спектра по уровню ослабления A_{\max} .

$$f_g(t) = \sin(2\pi f_0 t) e^{-\left(\frac{t - d_g}{w_g}\right)^2}$$

$$w_g = 2\sqrt{\ln(A_{\text{max}})}/(\pi \Delta F)$$
 $d_g = w_g \sqrt{\ln(A_0)}$

Вейвлет Рикера

$$f_r(t) = \left(1 - 2\{\pi f_p[t - d_r]\}^2\right) e^{-\{\pi f_p[t - d_r]\}^2}$$



Вейвлет Рикера

Если заданы требования к сигналу:

• f_P — «пиковая» частота в спектре сигнала.

$$f_{r}(t) = \left(1 - 2\{\pi f_{p}[t - d_{r}]\}^{2}\right) e^{-\{\pi f_{p}[t - d_{r}]\}^{2}}$$

$$d_{r} = M_{d} \frac{1}{f_{p}}$$

 $M_{_{d}}$ — коэффициент задержки

Спектр вейвлета Рикера

$$F_{r}(\omega) = -\frac{2}{f_{p}\sqrt{\pi}} \left(\frac{\omega}{2\pi f_{p}}\right)^{2} \exp\left(-jd_{r}\omega - \left(\frac{\omega}{2\pi f_{p}}\right)^{2}\right)$$

Вейвлет Рикера в терминах длин волн

$$\lambda_p = N_p \Delta_x, \quad f_p = \frac{c}{\lambda_p} = \frac{c}{N_p \Delta_x}$$

Вейвлет Рикера в терминах длин волн

$$\lambda_p = N_p \Delta_x, \quad f_p = \frac{c}{\lambda_p} = \frac{c}{N_p \Delta_x}$$

$$S_c = \frac{c \Delta_t}{\Delta_x} \Rightarrow \Delta_x = \frac{c \Delta_t}{S_c}$$

$$f_p = \frac{S_c}{N_p \Delta_t}$$

Вейвлет Рикера в терминах длин волн

$$f_p = \frac{S_c}{N_p \Delta_t}$$

Тогда задержка может быть представлена как:

$$d_r = M_d \frac{1}{f_p} = M_d \frac{N_p \Delta_t}{S_c}$$

Вейвлет Рикера в дискретном виде

$$f_r[q] = \left(1 - 2\pi^2 \left[\frac{S_c q}{N_p} - M_d\right]^2\right) \exp\left(-\pi^2 \left[\frac{S_c q}{N_p} - M_d\right]^2\right)$$

Гармонический сигнал при использовании метода Total Field / Scattered Field

Гармонический сигнал

$$f_h(t) = A\cos(\omega t + \varphi_0)$$

или в дискретном виде

$$f_h(q \Delta_t) = A \cos(\omega q \Delta_t + \varphi_0)$$

Гармонический сигнал в терминах²¹² длин волн

Если задана длина волны в виде: $\lambda = N_{\lambda} \cdot \Delta_{x}$, то

$$f = \frac{c}{\lambda}$$
, $\omega t = \frac{2\pi c}{\lambda}t$

$$f_h(q \Delta_t) = A \cos \left(\frac{2 \pi c}{N_{\lambda} \Delta_x} q \Delta_t + \varphi_0 \right)$$

$$f_h[q] = A\cos\left(\frac{2\pi S_c}{N_\lambda}q + \varphi_0\right)$$

$$T = \frac{1}{f} = \frac{\lambda}{c} = \frac{N_{\lambda} \Delta_{x}}{c}$$

Количество временных шагов на период:

$$\frac{T}{\Delta_t} = \frac{N_{\lambda} \Delta_x}{c \Delta_t} = \frac{N_{\lambda}}{S_c}$$

$$f_h(x,t) = A\cos\left(\omega t - kx + \varphi_0\right) = A\cos\left(\omega\left(t - \frac{k}{\omega}x\right) + \varphi_0\right)$$

$$k = \frac{2\pi}{\lambda} = \frac{\omega\sqrt{\mu\epsilon}}{c}$$

$$x = m \Delta_x$$

тогда:

$$\omega \left(t - \frac{k}{\omega} x \right) = \frac{2\pi c}{N_{\lambda} \Delta_{x}} \left(q \Delta_{t} - \frac{\sqrt{\mu \epsilon}}{c} m \Delta_{x} \right)$$

тогда:

$$\omega \left(t - \frac{k}{\omega} x \right) = \frac{2 \pi c}{N_{\lambda} \Delta_{x}} \left(q \Delta_{t} - \frac{\sqrt{\mu \epsilon}}{c} m \Delta_{x} \right)$$

Вынесем за скобки Δ_{x} / с

$$\omega \left(t - \frac{k}{\omega} x \right) = \frac{2\pi}{N_{\lambda}} \left(q \frac{\Delta_{t} c}{\Delta_{x}} - \sqrt{\mu \varepsilon} m \right) = \frac{2\pi}{N_{\lambda}} \left(S_{c} q - \sqrt{\mu \varepsilon} m \right)$$

В дискретном виде:

$$f_h[m,q] = A \cos\left(\frac{2\pi}{N_{\lambda}} \left(S_c q - \sqrt{\mu \varepsilon} m\right) + \varphi_0\right)$$

Обычно используют:

$$f_h[m,q] = A \sin\left(\frac{2\pi}{N_{\lambda}} \left| S_c q - \sqrt{\mu \varepsilon} m \right| + \varphi_0 \right)$$

Демонстрация гармонического сигнала при использовании метода Total Field / Scattered Field

Демонстрация стоячей волны

Погрешности метода FDTD

Источники погрешностей метода FDTD

- Численная дисперсия.
- Отражение от границ области моделирования.
- Ступенчатая аппроксимация границ объектов.
- Численный шум.
- Постоянная составляющая тока может создавать остаточные электрические заряды (емкость ячеек сетки).

Численная дисперсия

Дисперсия — зависимость фазовой скорости распространения волны от частоты.

Численная дисперсия

$$\frac{\tilde{c}}{c} = \frac{\pi \sqrt{\epsilon \mu}}{N_{\lambda} \arcsin\left(\frac{\sqrt{\epsilon \mu}}{S_c} \sin\left(\frac{\pi S_c}{N_{\lambda}}\right)\right)}$$

 \widetilde{c} — скорость распространения волны в дискретном пространстве N_{λ} — Количество ячеек сетки на длину волны

Демонстрация численной дисперсии

dispersion.m fdtd_dispersion.m

Коэффициенты отражения и прохождения

Для границы раздела двух диэлектриков $\mu=1$

$$T = \frac{2\sqrt{\varepsilon_1}}{\sqrt{\varepsilon_2} + \sqrt{\varepsilon_1}}$$

$$\Gamma = \frac{\sqrt{\varepsilon_1} - \sqrt{\varepsilon_2}}{\sqrt{\varepsilon_2} + \sqrt{\varepsilon_1}}$$

Коэффициенты прохождения и отражения в дискретном пространстве

$$\widetilde{T} = \frac{2\sqrt{\varepsilon_{1}}\cos\left(\frac{\widetilde{\beta_{1}}\Delta_{x}}{2}\right)}{\sqrt{\varepsilon_{1}}\cos\left(\frac{\widetilde{\beta_{2}}\Delta_{x}}{2}\right) + \sqrt{\varepsilon_{2}}\cos\left(\frac{\widetilde{\beta_{1}}\Delta_{x}}{2}\right)}$$

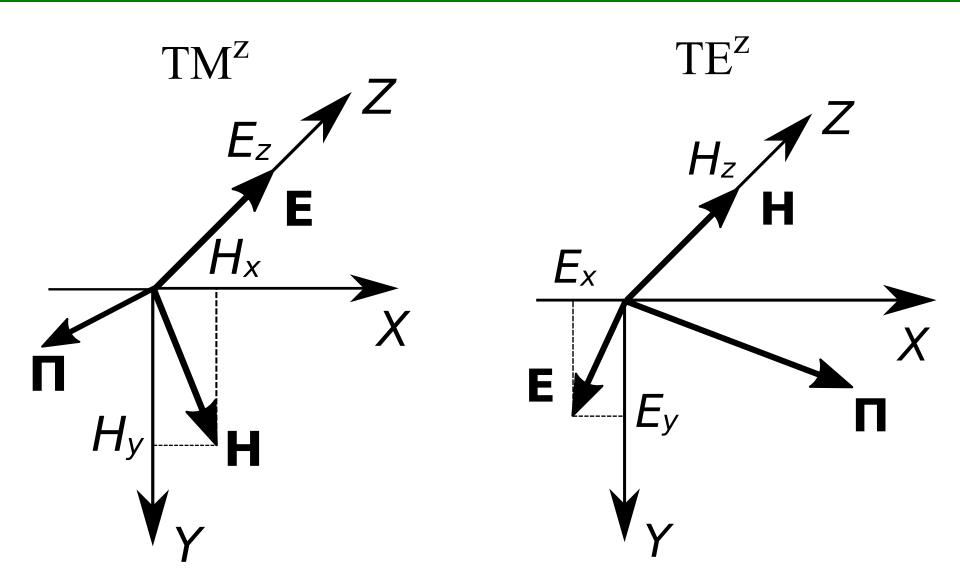
$$\widetilde{T} = \frac{\sqrt{\varepsilon_{1}}\cos\left(\frac{\widetilde{\beta_{2}}\Delta_{x}}{2}\right) - \sqrt{\varepsilon_{2}}\cos\left(\frac{\widetilde{\beta_{1}}\Delta_{x}}{2}\right)}{\sqrt{\varepsilon_{1}}\cos\left(\frac{\widetilde{\beta_{2}}\Delta_{x}}{2}\right) + \sqrt{\varepsilon_{2}}\cos\left(\frac{\widetilde{\beta_{1}}\Delta_{x}}{2}\right)}$$

$$\frac{\widetilde{\beta_i} \Delta_x}{2} = \arcsin \left(\frac{\sqrt{\varepsilon_i \mu_i}}{S_c} \sin \left(\frac{\pi S_c}{N_{\lambda}} \right) \right)$$

Демонстрация погрешностей при расчете коэффициента отражения

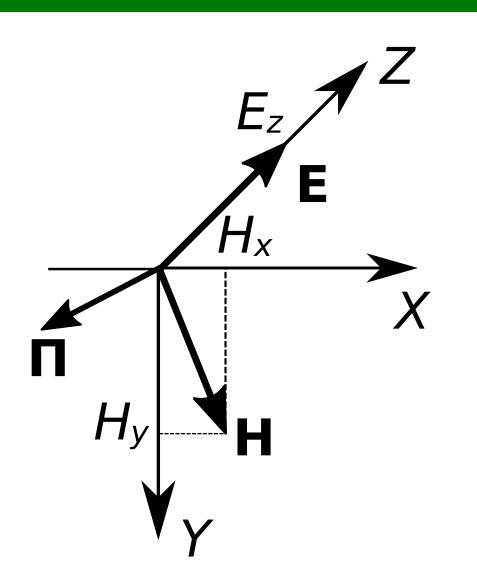
Двумерный метод конечных разностей во временной области

Виды поляризации для двумерного случая



Двумерный метод конечных разностей во временной области для поляризации ТМ^z

Поляризация ТМ^z



Существуют следующие компоненты ЭМ поля:

- E_z
- $\bullet H_{x}$
- H_y

Метод FDTD для поляризации ТМ². Закон Фарадея

$$-\sigma_m \mathbf{H} - \mu \mu_0 \frac{\partial \mathbf{H}}{\partial t} = \nabla \times \mathbf{E} =$$

$$= \begin{vmatrix} \mathbf{x_0} & \mathbf{y_0} & \mathbf{z_0} \\ \frac{\partial}{\partial x} & \frac{\partial}{\partial y} & 0 \\ 0 & 0 & E_z \end{vmatrix} = \mathbf{x_0} \frac{\partial E_z}{\partial y} - \mathbf{y_0} \frac{\partial E_z}{\partial x}$$

Метод FDTD для поляризации TM^z. Закон Ампера

$$\sigma \mathbf{E} + \varepsilon \varepsilon_0 \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t} = \nabla \times \mathbf{H} =$$

$$= \begin{vmatrix} \mathbf{x_0} & \mathbf{y_0} & \mathbf{z_0} \\ \frac{\partial}{\partial x} & \frac{\partial}{\partial y} & 0 \\ H_x & H_y & 0 \end{vmatrix} = \mathbf{z_0} \left(\frac{\partial H_y}{\partial x} - \frac{\partial H_x}{\partial y} \right)$$

Метод FDTD для поляризации TM^z. Законы Фарадея и Ампера в скалярном виде

$$-\sigma_m H_x - \mu \mu_0 \frac{\partial H_x}{\partial t} = \frac{\partial E_z}{\partial y}$$

$$\sigma_m H_y + \mu \mu_0 \frac{\partial H_y}{\partial t} = \frac{\partial E_z}{\partial x}$$

$$\sigma E_z + \varepsilon \varepsilon_0 \frac{\partial E_z}{\partial t} = \frac{\partial H_y}{\partial x} - \frac{\partial H_x}{\partial y}$$

Дискретизация величин Е и Н

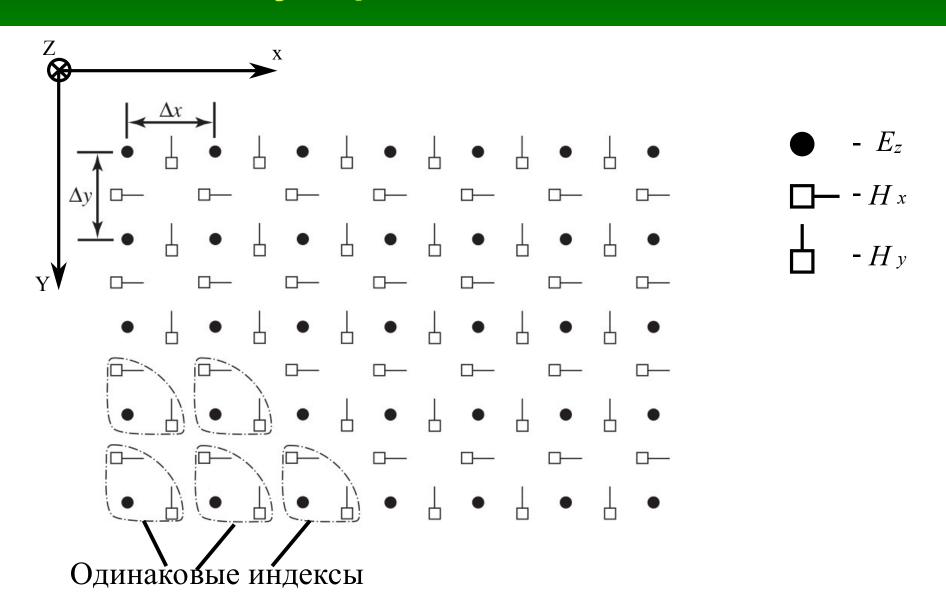
$$H_{x}(x, y, t) = H_{x}(m \Delta_{x}, n \Delta_{y}, q \Delta_{t}) = H_{x}^{q}[m, n]$$

$$H_{y}(x, y, t) = H_{y}(m \Delta_{x}, n \Delta_{y}, q \Delta_{t}) = H_{y}^{q}[m, n]$$

$$E_{z}(x, y, t) = E_{z}(m \Delta_{x}, n \Delta_{y}, q \Delta_{t}) = E_{z}^{q}[m, n]$$

- *т* индекс по пространству вдоль оси X.
- *n* индекс по пространству вдоль оси Y.
- *q* индекс по времени.
- $\Delta_{_{\! x}}, \Delta_{_{\! v}}$ размер сетки по осям X и Y соответственно.

Пространственная сетка для двумерного метода FDTD



Особенности реализации двумерного метода FDTD

- Размер массива для компоненты E_z $M \times N$
- Размер массива для компоненты $H_{x} M \times (N-1)$
- Размер массива для компоненты H_y (M $1) \times N$

Конечно-разностная аппроксимация для закона Фарадея

Запишем конечно-разностную аппроксимацию для точки $(m\Delta_x,\,(n+1/2)\Delta_v,\,q\Delta_t)$

$$-\sigma_{m} \frac{H_{x}^{q+1/2}[m,n+1/2] + H_{x}^{q-1/2}[m,n+1/2]}{2} - \mu \mu_{0} \frac{H_{x}^{q+1/2}[m,n+1/2] + H_{x}^{q-1/2}[m,n+1/2]}{\Delta_{t}} = \frac{E_{z}^{q}[m,n+1] - E_{z}^{q}[m,n]}{\Delta}$$

Конечно-разностная аппроксимация для закона Фарадея

Из полученного уравнения выражаем
$$H_x^{q+1/2}[m,n+1/2]$$
:
$$H_x^{q+1/2}[m,n+1/2] = \frac{1 - \frac{\sigma_m \Delta_t}{2\mu \mu_0}}{1 + \frac{\sigma_m \Delta_t}{2\mu \mu_0}} H_x^{q-1/2}[m,n+1/2] - \frac{1 - \frac{\sigma_m \Delta_t}{2\mu \mu_0}}{1 + \frac{\sigma_m \Delta_t}{2\mu \mu_0}}$$

$$-\frac{1}{1+\frac{\sigma_m \Delta_t}{2\mu\mu_0}} \frac{\Delta_t}{\mu\mu_0 \Delta_y} \left(E_z^q [m, n+1] - E_z^q [m, n] \right)$$

Конечно-разностная аппроксимация для закона Фарадея

Подобным образом выражаем
$$H_y^{q+1/2}[m+1/2,n]$$
:
$$H_y^{q+1/2}[m+1/2,n] = \frac{1 - \frac{\sigma_m \Delta_t}{2\mu \mu_0}}{1 + \frac{\sigma_m \Delta_t}{2\mu \mu_0}} H_y^{q-1/2}[m+1/2,n] + \frac{1}{2\mu \mu_0}$$

$$+\frac{1}{1+\frac{\sigma_{m}\Delta_{t}}{2\mu\mu_{0}}}\frac{\Delta_{t}}{\mu\mu_{0}\Delta_{x}}\left(E_{z}^{q}[m+1,n]-E_{z}^{q}[m,n]\right)$$

Конечно-разностная аппроксимация для закона Ампера

Подобным образом выражаем $E_z^{q+1}[m, n]$ из закона Ампера:

$$E_{z}^{q+1}[m,n] = \frac{1 - \frac{\sigma \Delta_{t}}{2 \varepsilon \varepsilon_{0}}}{1 + \frac{\sigma \Delta_{t}}{2 \varepsilon \varepsilon_{0}}} E_{z}^{q}[m,n] +$$

$$+\frac{1}{1+\frac{\sigma\Delta_{t}}{2\varepsilon\varepsilon_{0}}}(\frac{\Delta_{t}}{\varepsilon\varepsilon_{0}\Delta_{x}}\{H_{y}^{q+1/2}[m+1/2,n]-H_{y}^{q+1/2}[m-1/2,n]\}-$$

$$-\frac{\Delta_{t}}{\epsilon \epsilon_{0} \Delta_{v}} \{H_{x}^{q+1/2}[m, n+1/2] - H_{x}^{q+1/2}[m, n-1/2]\})$$

Конечно-разностная аппроксимация

Если $\Delta_x = \Delta_y = \delta$, то можно ввести следующие коэффициенты:

$$C_{hxh}(m, n+1/2) = \frac{1 - \frac{\sigma_m \Delta_t}{2 \mu \mu_0}}{1 + \frac{\sigma_m \Delta_t}{2 \mu \mu_0}} \Big|_{m\delta, (n+1/2)\delta}$$

$$C_{hxe}(m, n+1/2) = \frac{1}{1 + \frac{\sigma_m \Delta_t}{2 \mu \mu_0}} \frac{\Delta_t}{\mu \mu_0 \delta} \Big|_{m\delta, (n+1/2)\delta}$$

Конечно-разностная аппроксимация

Если $\Delta_x = \Delta_y = \delta$, то можно ввести следующие коэффициенты:

$$C_{hyh}(m+1/2,n) = \frac{1 - \frac{\sigma_m \Delta_t}{2 \mu \mu_0}}{1 + \frac{\sigma_m \Delta_t}{2 \mu \mu_0}} \Big|_{(m+1/2)\delta, n\delta}$$

$$C_{hye}(m+1/2,n) = \frac{1}{1 + \frac{\sigma_m \Delta_t}{2 \mu \mu_0}} \frac{\Delta_t}{\mu \mu_0 \delta} \Big|_{(m+1/2)\delta, n\delta}$$

$$C_{eze}(m,n) = \frac{1 - \frac{\sigma \Delta_t}{2 \varepsilon \varepsilon_0}}{1 + \frac{\sigma \Delta_t}{2 \varepsilon \varepsilon_0}} \Big|_{m\delta, n\delta}$$

$$C_{ezh}(m,n) = \frac{1}{1 + \frac{\sigma \Delta_t}{2 \varepsilon \varepsilon_0}} \frac{\Delta_t}{\varepsilon \varepsilon_0 \delta}$$

$$m_{\delta,n\delta}$$

Программная реализация конечноразностной схемы

Критерий устойчивости Куранта-Фридриха-Леви

$$v_{max} \Delta_{t} \leq \frac{1}{\sqrt{\Delta_{x}^{-2} + \Delta_{y}^{-2} + \Delta_{z}^{-2}}}$$

$$v_{max} = \frac{c}{\sqrt{\epsilon_{min} \mu_{min}}}$$

Если
$$\Delta_x = \Delta_y = \Delta_z = \Delta$$

$$v_{max} \Delta_t \leq \frac{\Delta}{\sqrt{N}}$$

N — размерность пространства (1, 2, 3)

Критерий стабильности для одномерного пространства:

$$S_c = \frac{v \Delta_t}{\Delta_x} \le 1$$

Критерий стабильности для одномерного пространства:

$$S_c = \frac{v \Delta_t}{\Delta_x} \le 1$$

Критерий стабильности для N-мерного пространства:

$$S_c = v \Delta_t \sqrt{\sum_{n=1}^{N} \frac{1}{\Delta_n^2}} \le 1$$

Критерий стабильности для одномерного пространства:

$$S_c = \frac{v \Delta_t}{\Delta_x} \le 1$$

Критерий стабильности для N-мерного пространства:

$$S_c = v \Delta_t \sqrt{\sum_{n=1}^{N} \frac{1}{\Delta_n^2}} \le 1$$

Критерий стабильности для двумерного пространства:

$$S_c = v \Delta_t \sqrt{\frac{1}{\Delta_x^2} + \frac{1}{\Delta_y^2}} \le 1$$

Если
$$\Delta_x = \Delta_y = \delta$$
, то

$$S_c = v \Delta_t \sqrt{\frac{1}{\delta^2} + \frac{1}{\delta^2}} \le 1 \quad \Rightarrow \quad Sc = \frac{v \Delta_t \sqrt{2}}{\delta} \le 1$$

Критерий стабильности для N-мерного пространства:

$$Sc = \frac{v \Delta_t \sqrt{N}}{\delta} \le 1$$

ИЛИ

$$Sc = \frac{v \Delta_t}{\delta} \le \frac{1}{\sqrt{N}}$$

Введем коэффициент — аналог одномерного числа Куранта для двумерного случая

$$Cdtds = \frac{v \Delta_t}{\delta} \le \frac{1}{\sqrt{2}}$$

Критерий устойчивости для двумерного FDTD:

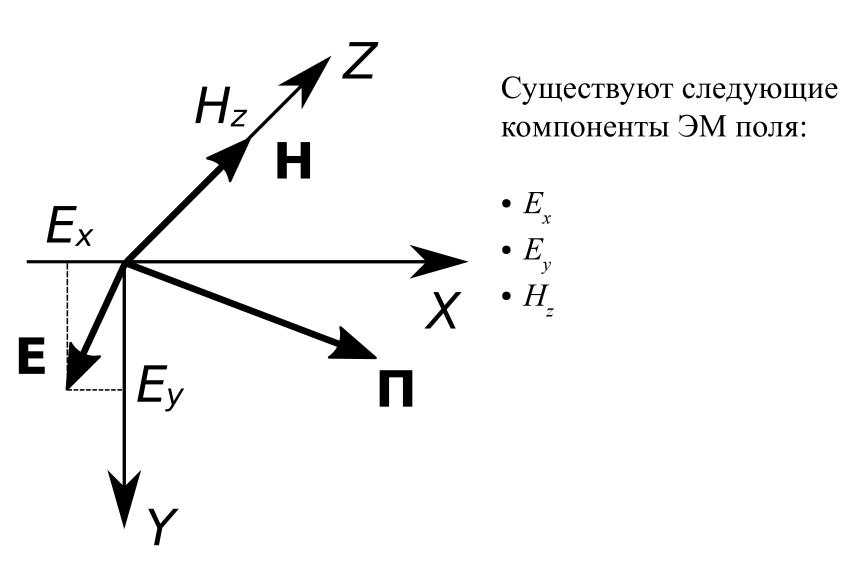
$$\Delta_t \leq \frac{\delta}{c\sqrt{2}}$$

Демонстрация двумерного метода FDTD для поляризации ТМ^z. Источник цилиндрической волны.

Демонстрация двумерного метода FDTD для поляризации TM^z. Источник плоской волны.

Двумерный метод конечных разностей во временной области для поляризации TE^z

Поляризация TE^z



Закон Фарадея

$$-\sigma_m \mathbf{H} - \mu \mu_0 \frac{\partial \mathbf{H}}{\partial t} = \nabla \times \mathbf{E} =$$

$$= \begin{vmatrix} \mathbf{x_0} & \mathbf{y_0} & \mathbf{z_0} \\ \frac{\partial}{\partial x} & \frac{\partial}{\partial y} & 0 \\ E_x & E_y & 0 \end{vmatrix} = \mathbf{z_0} \left(\frac{\partial E_y}{\partial x} - \frac{\partial E_x}{\partial y} \right)$$

Закон Фарадея

В скалярном виде предыдущее выражение записывается как:

$$-\sigma_{m}H_{z}-\mu\mu_{0}\frac{\partial H_{z}}{\partial t}=\frac{\partial E_{y}}{\partial x}-\frac{\partial E_{x}}{\partial y}$$

Закон Ампера

$$\sigma \mathbf{E} + \varepsilon \varepsilon_0 \frac{\partial \mathbf{E}}{\partial t} = \nabla \times \mathbf{H} =$$

$$= \begin{vmatrix} \mathbf{x_0} & \mathbf{y_0} & \mathbf{z_0} \\ \frac{\partial}{\partial x} & \frac{\partial}{\partial y} & 0 \\ 0 & 0 & H_z \end{vmatrix} = \mathbf{x_0} \frac{\partial H_z}{\partial y} - \mathbf{y_0} \frac{\partial H_z}{\partial x}$$

Закон Ампера

В скалярном виде предыдущее выражение записывается как:

$$\sigma E_x + \varepsilon \varepsilon_0 \frac{\partial E_x}{\partial t} = \frac{\partial H_z}{\partial y}$$

$$\sigma E_{y} + \varepsilon \varepsilon_{0} \frac{\partial E_{y}}{\partial t} = -\frac{\partial H_{z}}{\partial x}$$

Дискретизация величин Е и Н

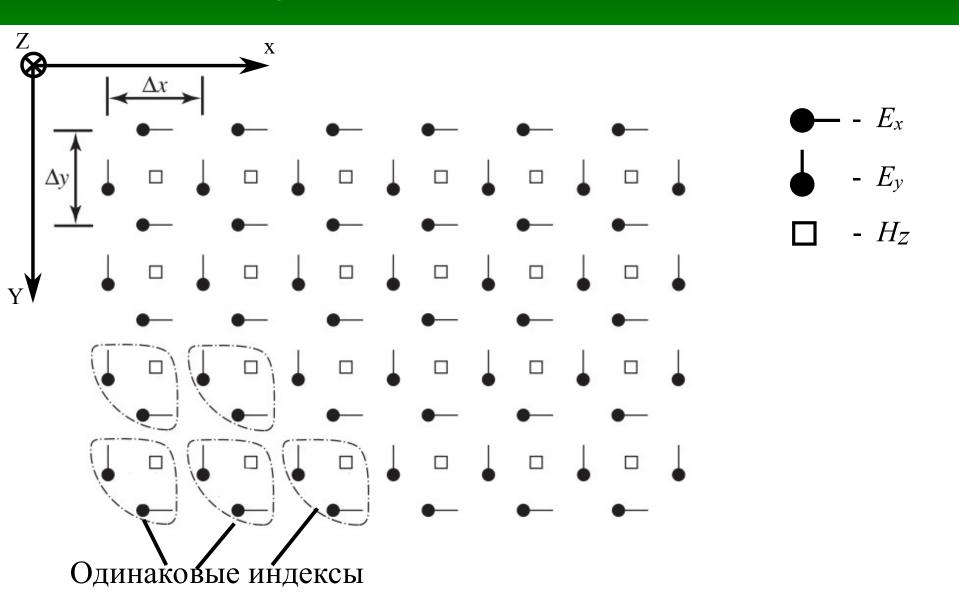
$$E_{x}(x, y, t) = E_{x}(m \Delta_{x}, n \Delta_{y}, q \Delta_{t}) = E_{x}^{q}[m, n]$$

$$E_{y}(x, y, t) = E_{y}(m \Delta_{x}, n \Delta_{y}, q \Delta_{t}) = E_{y}^{q}[m, n]$$

$$H_{z}(x, y, t) = H_{z}(m \Delta_{x}, n \Delta_{y}, q \Delta_{t}) = H_{z}^{q}[m, n]$$

- *т* индекс по пространству вдоль оси X.
- *n* индекс по пространству вдоль оси Y.
- *q* индекс по времени.
- $\Delta_{_{\mathrm{X}}}$, $\Delta_{_{\mathrm{V}}}$ размер сетки по осям X и Y соответственно.

Пространственная сетка для двумерного метода FDTD



Конечно-разностная схема

$$H_{z}^{q+1/2}[m+1/2,n+1/2] = \frac{1 - \frac{\sigma_{m}\Delta_{t}}{2\mu\mu_{0}}}{1 + \frac{\sigma_{m}\Delta_{t}}{2\mu\mu_{0}}}H_{z}^{q-1/2}[m+1/2,n+1/2] -$$

$$-\frac{1}{1+\frac{\sigma_{m}\Delta_{t}}{2\mu\mu_{0}}}\left(\frac{\Delta_{t}}{\mu\mu_{0}\Delta_{x}}\left\{E_{y}^{q}[m+1,n+1/2]-E_{y}^{q}[m,n+1/2]\right\}-\right)$$

$$-\frac{\Delta_{t}}{\mu \mu_{0} \Delta_{y}} \left\{ E_{x}^{q} [m+1/2, n+1] - E_{x}^{q} [m+1/2, n] \right\}$$

Конечно-разностная схема

$$E_{x}^{q+1}[m+1/2,n] = \frac{1 - \frac{\sigma \Delta_{t}}{2 \varepsilon \varepsilon_{0}}}{1 + \frac{\sigma \Delta_{t}}{2 \varepsilon \varepsilon_{0}}} E_{x}^{q}[m+1/2,n] +$$

$$+\frac{1}{1+\frac{\sigma\Delta_{t}}{2\varepsilon\varepsilon_{0}}}\frac{\Delta_{t}}{\varepsilon\varepsilon_{0}\Delta_{y}}\left[H_{z}^{q+1/2}[m+1/2,n+1/2]-H_{z}^{q+1/2}[m+1/2,n-1/2]\right)$$

Конечно-разностная схема

$$E_{y}^{q+1}[m,n+1/2] = \frac{1 - \frac{\sigma \Delta_{t}}{2 \varepsilon \varepsilon_{0}}}{1 + \frac{\sigma \Delta_{t}}{2 \varepsilon \varepsilon_{0}}} E_{y}^{q}[m,n+1/2] -$$

$$-\frac{1}{1+\frac{\sigma\Delta_{t}}{2\varepsilon\varepsilon_{0}}}\frac{\Delta_{t}}{\varepsilon\varepsilon_{0}\Delta_{x}}\left(H_{z}^{q+1/2}[m+1/2,n+1/2]-H_{z}^{q+1/2}[m-1/2,n+1/2]\right)$$

$$C_{hzh}(m+1/2,n+1/2) = \frac{1 - \frac{\sigma_m \Delta_t}{2 \mu \mu_0}}{1 + \frac{\sigma_m \Delta_t}{2 \mu \mu_0}} \Big|_{(m+1/2)\delta,(n+1/2)\delta}$$

$$C_{hze}(m+1/2,n+1/2) = \frac{1}{1 + \frac{\sigma_m \Delta_t}{2\mu \mu_0}} \frac{\Delta_t}{\mu \mu_0 \delta} \Big|_{(m+1/2)\delta,(n+1/2)\delta}$$

$$C_{exe}(m+1/2,n) = \frac{1 - \frac{\sigma \Delta_t}{2 \varepsilon \varepsilon_0}}{1 + \frac{\sigma \Delta_t}{2 \varepsilon \varepsilon_0}} \Big|_{(m+1/2)\delta, n\delta}$$

$$C_{exh}(m+1/2,n) = \frac{1}{1 + \frac{\sigma \Delta_t}{2 \varepsilon \varepsilon_0}} \frac{\Delta_t}{\varepsilon \varepsilon_0 \delta} \Big|_{(m+1/2)\delta, n\delta}$$

$$C_{eye}(m, n+1/2) = \frac{1 - \frac{\sigma \Delta_t}{2 \varepsilon \varepsilon_0}}{1 + \frac{\sigma \Delta_t}{2 \varepsilon \varepsilon_0}} \Big|_{m\delta, (n+1/2)\delta}$$

$$C_{eyh}(m, n+1/2) = \frac{1}{1 + \frac{\sigma \Delta_t}{2 \varepsilon \varepsilon_0}} \frac{\Delta_t}{\varepsilon \varepsilon_0 \delta} \Big|_{m \delta, (n+1/2) \delta}$$

Программная реализация конечноразностной схемы

Размеры массивов компонент поля Е и Н

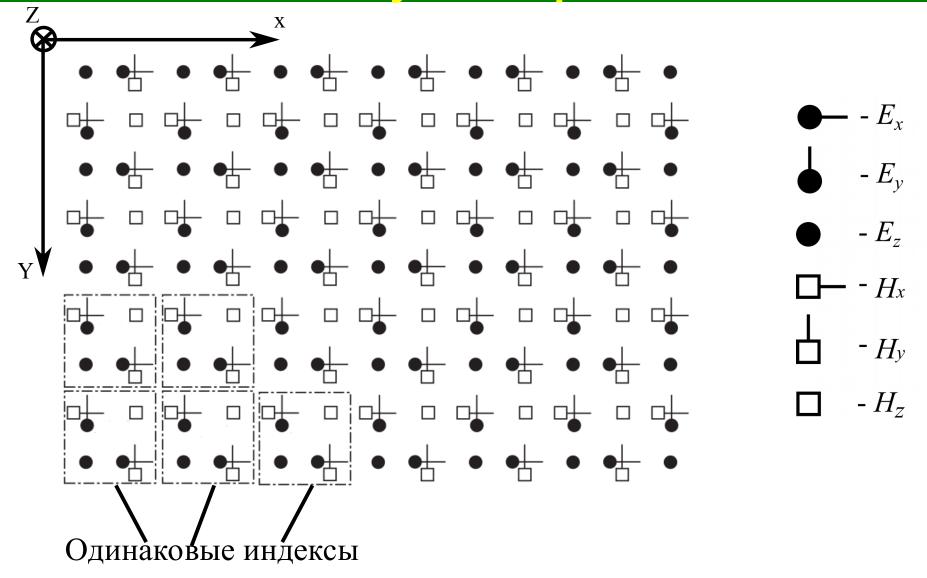
Для применения граничных условий ABC необходимо, чтобы на границе области моделирования существовали касательные компоненты поля **E**.

Поэтому для сетки размера M х N размеры массивов для хранения компонент полей следующие:

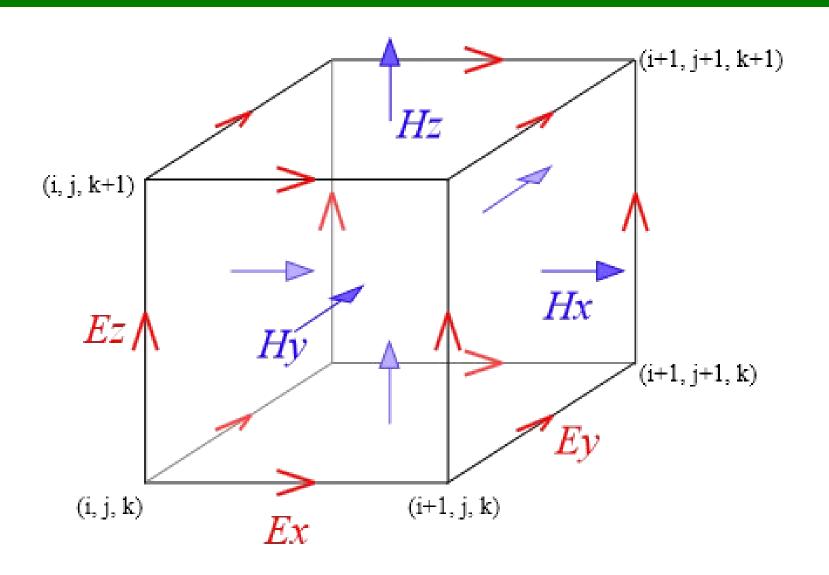
- $E_{\mathbf{x}}[(M-1) \times N]$
- $E_{v}[M \times (N-1)]$
- $H_{z}[(M-1) \times (N-1)]$

Демонстрация двумерного метода FDTD для поляризации ТМ^z. Граничные условия ABC.

Объединенная пространственная сетка для двумерного метода FDTD для двух поляризаций



Ячейка для трехмерного метода FDTD



Модификации метода FDTD

- Метод FDTD в криволинейных системах координат.
- Уменьшение отражений от границ области моделирования.
- Использование неравномерных сеток разбиения.
- Использование ячеек неправильной формы.
- Учет временной дисперсии среды.
- Учет зависимости параметров среды от частоты.
- Метод FDTD с произвольным шагом по времени.